

# amatérské RADIO



ČASOPIS PRO RADIOTECHNIKU A AMATÉRSKÉ VYSÍLÁNÍ . ROČNÍK II, 1953 . ČÍSLO 10

## K NOVÝM ÚSPĚCHŮM SOVĚTSKÉHO RADIA

A. Puzin, ředitel hlavní správy radiových informací ministerstva kultury SSSR

Uplnulo 58 let ode dne vynálezu radia velkým ruským vědcem A. S. Popovem. Za tato léta dosáhlo radio nejšířšího upotřebení v nejrůznějších obořech lidské působnosti. Každým dnem se před námi objevují nové možnosti využití radia v rozvoji kultury lidu.

Přihlížejíc k mimořádné důležitosti radia v životě naší země, Sovětská vláda prohlásila sedmý květen Dnem radia. Tento den je v SSSR každoročně široce slaven.

Ustanovení Dne radia sovětskou vládu je všeobecným uznáním velké státní důležitosti radia v kulturním i politickém životě obyvatelstva naší země, všeobecným uznáním zásluh velkého vynálezce radia A. S. Popova, jehož jména vždy s pocitem díků a hluboké úcty bude vzpomínat sovětský lid.

Všichni pokrokoví lidé světa ctí památku A. S. Popova jako vědce, který zahájil novou éru v dějinách vědy a techniky.

V Sovětském svazu všechny úspěchy vědy a techniky, všechny úspěchy kultury jsou úspěchy celého národa. Rozhlas slouží u nás zvýšení kultury lidu, jeho politické osvěty. Nejlepší úspěchy domácí a světové kultury se poslechem rozhlasu stávají majetkem nejšířších mas v naší zemi. Přináší lidstvu myšlenky marxismu-leninismu, nejpokrokovější myšlenku míru a držby mezi národy, myšlenku svobody a štěstí lidstva.

Jinak je tomu v kapitalistických zemích. Rozhlas — tento největší objev vědy — používá se v kapitalistických zemích jako prostředek nátlaku a duchovního zotročování lidu. Všechny druhy vysílání buržoasní rozhlasu vychovává, schvaluje a ochraňuje hlkopast, amorálncst a bezkulturnost. Věda a kultura zajímají kapitalistu jenom potud, pokud mohou sloužit cílům jeho obohacení. „Velkolepou tvůrčí silu vědců, techniků, básníků, pracujících, tvůrců kultury“ říkal Gorkij, „převracejí tito tupí lidé v žlutavé kroužky kovu a papírové proužky šeků.“ Buržoasie Evropy a Ameriky se stává každým rokem více nevědomou, intelektuálně chabou, barbarskou. Kapitalismus hrozí zkázou kulturních výsledků lidstva. Soudobí vládci kapitalistického světa vědomě vedou boj za rozklad kultury, za snížení kulturní úrovně obyvatelstva. K tomu mobilisují všechny prostředky — kino,

divadlo, rozhlas, literaturu. Buržoasie přeměnila rozhlas i televizi v bezcenný jarmareční podnik. Zloději a vrazi, lupiči, podvodníci a ničemové jsou nyní hlavními hrdiny moderní buržoasní literatury, kina a rozhlasu.

Podle zpráv amerického tisku není v programech newyorských televizních stanic ani jednoho vzdělávacího, česlového nebo uměleckého vysílání. V zahraničním tisku byla nedávno otištěna úřední zpráva Federální komise spojů USA, ve které byly sděleny výsledky žádce skupiny matek týkajících se dětských vysílání. „Rozezlené matky,“ říká se v této zprávě, „během 4 hodin uvídely v televizi 13 zavražděných bodnou zbraní, 4 střelnou, 6 případů ušoupení dětí, 5 pouličních loupeží, 3 výbuchy, 3 případy vyděračství, 3 krádeže, 2 ozbrojené přepady, 2 případy otrávení, 1 lycování, 1 scénu mučení. Jedna matka napočítala 104 výstřelů z pušek během  $\frac{1}{2}$  hodiny.“

„Americké televizní programy“, praví se v korrespondenci z New Yorku, otištěné ve švýcarských novinách, „to je nepatrná a hlopoucí podiváná. Je škoda záračného vynálezu, je škoda vynaložených prostředků, je škoda času, uší a očí.“

V programech buržoasního rozhlasu je klasická hudba nahrazena moderní úpadkovou hudebnou, která je úplným odmítáním klasických tradic hudebního umění. Buržoasní skladatelé předělávají ve foxtroty a rumby melodie z děl Beethovena, Mozarta, Čajkovského, a jiných klasiků světové hudební kultury. „Americká civilisace“ — psal Gorkij — „to je nejnevuknější civilisace naší planety, protčže hrozně zvličila všechny rozmanité a hanebné šerednictví evropské civilisace.“ Americký rozhlas a televize jsou charakterisovány úplným zneuctěním a chřadnutím degenerující buržoasní kultury. S ohromou silou provádějí duchovní pustošení lidu.

Buržoasní rozhlas je jedním z prostředků, za pomocí kterého kapitalisté udržují v poslušnosti milionové masy pracujících. Buržoasní rozhlas stojí ve službách imperialistické politiky. Jeho cílem je kazit vlivu národa, hubit v jeho duši cit pro krásu, vděčnost a lidskost, touhu po svobodě, štěstí a pokroku.

Nejpřednější, nejpokrokovější kulturu ve světě je sovětská kultura, a tu

nese rozhlas národu. Sovětský svaz je opravdovým dědicem všech kulturních výsledků lidstva, ochranou lidské civilisace v boji proti buržoasnemu rozpadu a rozkladu kultury.

Komunistická strana a sovětská vláda dělají vše pro další rozvoj sovětské kultury. Zřízení Ministerstva kultury SSSR je novým dokladem velké péče strany a vlády o další úspěchy kulturní výstavby. Hojnost duchovní kultury není pro nás méně důležitá než hojnost hmotného bohatství. Zřízení tohoto ministerstva má za úkol sjednotit nejdůležitější úseky kulturní výstavby — kina, rozhlasu, uměleckých zařízení a kulturně česlové práce, nakladatelství, vyšší vzdělávání a tím vytvořit příznivější podmínky pro uskutečnění politiky rozvoje sovětské kultury, vypracované komunistickou stranou.

Ohromná úloha v díle kulturní výstavby komunistické výchovy pracujících patří rozhlasu. Sovětský rozhlas je mocným prostředkem ideového politického působení na masy. V současné době se pro obyvatele Sovětského svazu vysílají 3 programy rozhlasu. Kromě toho je jedno speciální vysílání pro obyvatelstvo Dálného Východu, Sibiře a Střední Asie. Ve stejném okamžiku, kdy hlasatel, zakončuje vysílání, říká: „Dobrou noc, soudruzi“, jiný hlasatel v scousém studiu říká: „Dobré jítro“. Když se zakončují vysílání pro obyvatelstvo střední evropské části Sovětského svazu, začínají vysílání pro východní a jiné vzdálené obvody země. Rozhlasové programy se vysílají celodenně (24 hod.), téměř bez přerušení.

Rozhlas v SSSR vychovává sovětské lidi v duchu velikých idej Lenina a Stalina, v duchu sovětského vlastenectví, přátelství mezi národy a proletářského internacionálnímu. Sovětský rozhlas provádí širokou propagandu historických rozhodnutí XIX. sjezdu Komunistické strany, mobiluje pracující do boje za úspěšné splnění pátého pětiletého plánu, který je velkým krokem ve výstavbě komunismu. V rozhlasových vysíláních se široce popularisují pokrokové zkušenosti z práce v průmyslu a zemědělství, vzorné příklady práce, pokrokové metody předních dělníků a zlepšovatelů výroby.

Velké popularitě se těší sovětský rozhlas v zahraničních zemích. Stamiliony

prostých lidí ve všech zemích světa jsou stálými posluchači sovětských rozhlasových pořadů. Sovětský rozhlas přináší pracujícím cizích zemí pravdivé zprávy o životě Sovětského svazu a lidové demokratických zemí, pravdivé informace o událostech mezinárodního života. Sovětský rozhlas přináší myšlenku míru a přátelství mezi národy, odhaluje podněcovatele nové války. Proto je tak velká popularita sovětského rozhlasu mezi pracujícími celého světa.

Komunistická strana a sovětská vláda projevují stálou péči o zlepšení rozhlasových prostředků pro obyvatelstvo. Každoročně se přiděluji velké prostředky na výstavbu rozhlasových stanic a na rozvoj rozhlasové přijímací sítě v celé zemi. Sovětský svaz má nejvýkonnější rozhlasové stanice na světě. XIX. sjezd KSSS stanovil úkol, zabezpečit v páte pětiletce další značné zvětšení výkonu sovětských rozhlasových stanic, rozvinout práce na zavedení rozhlasu na velmi krátkých vlnách.

Úkolem pracovníků radiového průmyslu a radiokomunikací je čestně splnit úkol daný stranou a vládou pro další rozvoj rozhlasové výstavby, uskutečnit a značně zvýšit rozsah vědeckých výzkumů a vývojových prací, spojených se zavedením rozhlasu na velmi krátkých vlnách.

Za poslední léta značně vzrostlo tempo radiofikace celé země. Rozhlasová přijímací síť je nyní téměř 2× větší než v předválečném roce 1940.

Sovětská vláda dala úkol, v příštích letech dokončit úplnou radiofikaci naší země. Ke konci roku 1955 bude v naší zemi více než 30 milionů rozhlasových přijímacích zařízení.

Rozvoji radiofikace se věnuje zvláštní pozornost. Podle plánu schváleného vládou se v průběhu páte pětiletky musí na venkově zvětšit množství účastnických stanic drátového rozhlasu 4,5krát.

Za poslední tři roky bylo postaveno několik tisíc nových kolchozních radiových ústředen, provedeny desítky tisíc kilometrů nových vzdutých a kabelových vedení. Mnohé oblasti překročily plán výstavby účastnických stanic drátového rozhlasu.

Avašak vcelku je postup radiofikace venkova ještě pomalý. Nevyhnutelně je třeba vynaložit všechny sily na to, aby se dosáhlo splnění a překročení plánu přírůstku účastnických stanic drátového rozhlasu, ustanoveného na rok 1953.

Společně s výstavbou nových radiových ústředen je třeba učinit nutná opatření k zlepšení jakosti prací radiových ústředen, které jsou v činnosti. Mnohé z nich pracují ještě špatně, s velkými závadami, jakost reprodukce zvuku je nízká. Na neštěstí je nemálo takových radiových ústředen, které delší dobu vůbec nepracují následkem závad v zařízení, nedostatkem elektronek atd.

Je třeba učinit vážná opatření k odstranění dnešních nedostatků v práci kolchozních radiových ústředen, zabezpečit jejich pravidelnou činnost, plně využít výkonu radiových ústředen, zvýšit jakost přenosu rozhlasových vysílání, obnovit radiové ústředny, jež nejsou v činnosti, snížit náklady na výstavbu rozhlasových ústředen a rozhlasových vedení. V tomto roce sovětská vláda snížila účastnické poplatky za účastnické stanice rozhlasu po dráte. Toto

snižení je dokladem péče komunistické strany a vlády o vzrůst hmotného blaho bytu a kulturní úrovně lidu. Snížení účastnických poplatků za rozhlasové účastnické stanice bude napomáhat dalšímu rozvoji rozhlasové sítě v Sovětském svazu.

Úspěšné splnění úkolů v radiofikaci země v mnohem závisí na pracovních radiového průmyslu. U nás se ještě málo vyrábí elektronky, reproduktory a náhradní součásti pro rozhlasové ústředny a rozhlasové přijímače. Ještě jsou špatně organizovány obchody s radiovými součástkami, zvláště na venkově.

Sovětský radiový průmysl vyrábí velmi jakostní rozhlasové přijímače, které nejsou horší než zahraniční a v mnohých případech dokonce převyšují nejlepší zahraniční vzory. Za poslední léta nás průmysl zvýšil výrobu prostých a levných rozhlasových přijímačů.

Avašak jakost některých typů rozhlasových přijímačů neuspokojuje ještě požadavky obyvatelstva. Před konstruktýry a radiovým průmyslem je nyní úkol, vypracovat nové typy levných rozhlasových přijímačů, zajišťujících vysokou jakost příjmu rozhlasových pořadů. Je třeba poznamenat, že nejnovějších úspěchů moderní radiotechniky se ještě nedostatečně využívá při vývoji a výrobě rozhlasových přijímačů.

Směřnicemi XIX. sjezdu strany je určen další rozvoj televize v naší zemi. Nyní u nás pracují 3 televizní střediska — Moskevské, Leningradské a Kyjevské. V příštích letech budou v řadě měst postavena nová televizní střediska.

Sovětská televize má velké možnosti ke splnění kulturních potřeb obyvatelstva. Programy sovětské televize svým obsahem, ideovým zaměřením a uměleckou úrovní slouží vysokým a ušlechtilým cílům sovětského lidu, budujícímu komunismus.

Všeobecně zlepšovat obsah televizních pořadů, využívat všech možností k vypracování nových rozličných forem televizního vysílání — to jsou úkoly, které stojí před pracovníky sovětského televizního rozhlasu.

Úlohou pracovníků radiového průmyslu je uspíšit vývoj a výrobu zařízení pro velkoplochou projekci, zařízení pro meziemstská televizní vysílání a také vývoj soustavy barevné televize.

Velký význam v SSSR má radioamatérské hnutí. Desítky tisíc lidí nejrůznějších povolání a věku se ve svém volném čase učí radiotechnice, staví přijímače, televizní vysílače a jiné radiové přístroje pro různé obory národního hospodářství. Ani v jedné oblasti vědy a techniky nebylo takové hromadné vědecko-technické samostatné práce, jako v oblasti radia. V zemi pracuje velká síl radiových kroužků a kursů. Ve všech velkých městech jsou zařízeny radiokluby, ve kterých jsou laboratoře, zařízené nejmodernějšími přístroji, dílny, amatérské radiové stanice, technické knihovny. Sovětské radioamatérské hnutí napomáhá růstu technické kultury obyvatelstva naší země, je školou hromadné přípravy kadru radiových odborníků pro národní hospodářství.

Sovětskí radioví amatéři se činně zúčastňují rozvoje sovětské vědy a techniky, řešení důležitých otázek rozvoje a zdokonalení radiotechniky. Konají tisíce pokusů a často dělají důležité objevy a

vynálezy v oboru radia, nalézají nové možnosti užívání radiotechniky v národním hospodářství.

Radioví amatéři v poválečném období sestrojili mnoho nových radiových přístrojů, kterých se úspěšně používá v metalurgii, ve výrobě strojů, v dopravě, v lezářství a v řadě jiných oborů vědy a národního hospodářství. Sovětíci krát-kovlní amatéři se v poslední době účastnili některých mezinárodních soutěží a dosahovali v nich neustále úspěchy.

Velký praktický a sportovní význam mají hromadné soutěže radiistů-operátorů. V těchto soutěžích naši sovětíci radiisté překonali všechny světové rekordy.

Každoročně konané radiové výstavy jsou hromadnou přehlídkou tvorivosti sovětských radioamatérů. Rok co rok tyto radiové výstavy ukazují stálý růst technického mistrovství sovětských radioamatérů, kteří staví zajímavé a prakticky cenné konstrukce radiových zařízení.

Radioamatéři, sjednocení v Dobrovолнém svazu pro spolupráci s armádou, letectvem a loděstvem konají velkou práci.

Náš úkol spočívá v tom, aby se vše možně i dále rozvíjelo radioamatérské hnutí, aby přivedlo nové vrstvy pracujících a především mládeže mezi radioamatéry, abychom šířili propagandu radiotechnických znalostí mezi obyvatelstvem, šířili znalost úspěchů sovětské vědy a techniky v oblasti radia. Nutno stále mít na paměti, že síla a význam sovětského radioamatérského hnutí jsou v jeho masovosti. Je třeba přitahovat ještě širší vrstvy obyvatelstva k účasti v práci radiotechnických kroužků a kursů, k práci radioklubů, zajistit hromadnou účast radioamatérů v závodech, soutěžích a radiových výstavách. Toto všechno bude působit na zvýšení technické kultury obyvatelstva, zdokonalení mistrovství radioamatérů, zvýšení jejich významu v rozvoji radiotechniky.

Zvláště důležitý význam má v nynější době rozvíjení prací vedoucích k tomu, aby si amatéři osvojili znalosti o velmi krátkých vlnách. Amatéři se musí činně zapojit do této práce, rozvinout pokusné práce v pásmu velmi krátkých vln.

Máme velké úspěchy v rozvoji radiotechniky, radiových spojů a radiového průmyslu, a též v poskytování rozhlasových prostředků obyvatelstvu. Avšak bylo by chybou za těmito úspěchy nevidět i velké nedostatky. Strana nás učí neomámit se dosaženými úspěchy. Při oceňování práce nesmíme vycházet ze srovnání s minulým, to je málo, ale z požadavků života, z těch konkrétních úkolů, které stanoví strana a vláda.

Pracovníci rozhlasu si musí být vědomi toho, že ideová a kulturní úroveň sovětských lidí nesmírně vzrostla. Každým dnem vznášejí požadavky kladené na rozhlas. Úlohou pracovníků rozhlasu je dosahovat všechno zvýšení jakosti rozhlasového vysílání a odstranění dnešních nedostatků. Pracovníci rozhlasu si zasluhují důvěru, prokázanou jim sovětským lidem a mobilisují všechny svoje sily a tvůrčí energii ke splnění uložených jim odpovědných a čestných úkolů na komunistické výchově pracujících.

Přeložila Libuše Hrušková  
(kolektiv OK1KRS).

# ROZŠÍŘENÁ „DVOJKA“

s aperiodickým vf stupněm

Sláva Nečásek

Kromě superhetů, pro své vlastnosti dnes nejrozšířenějších přijímačů, máme ještě řadu přístrojů s přímým zesílením. Poznali jsme jich už několik druhů v našich návodech: Krystalku, jednoelektronkový bateriový přijímač, síťovou „dvojkou“ a jiné. U nich se buď zachycená vlna zpracovává přímo, nebo je zesílována až po detekci, tedy její nízko-frekvenční složka.

Je však možno zesílit přijatou vlnu ještě před detekcí čili vysokofrekvenčně. Tím se zvýší citlivost přijímače, protože pak zachytíme i stanice, které byly k detekci příliš slabé a tím pro poslech ztraceny. Kromě toho odpadá tlumení ladícího okruhu připojenou antenou, čímž značně stoupne selektivita a zlepší se nasazování zpětné vazby, okolnost, která u „dvojky“ hraje velmi význačnou úlohu.

Normálně má přijímač s přímým vysokofrekvenčním zesílením dva laděné okruhy: antenní a detekční. Proto říkáme takovým přístrojům dvouobvodové. Aby ladění bylo snazší, spojujeme oba ladící kondensátory v jeden dvojitý čili duál.

Nahradíme-li však jeden z obou ladících obvodů tlumivkou nebo odporem (nejčastěji to děláme na vstupu přijímače a laděný okruh ponecháme jen před detekčním stupněm), dostaneme neladěný čili aperiodický okruh. Zesílení s ním je sice menší, nežli při okruhu laděném, zato konstrukce přístroje se značně zjednoduší. Některé přednosti oproti přijímačům počínajícím detekční elektronkou zůstanou i pak zachovány. Jsou to hlavně: Odstranění vlivu antény na ladící okruh a na činnost zpětné vazby, jakož i poněkud vyšší citlivost daná vf zesílením, zvláště na delších vlnách. Při tom odpadne jeden ladící okruh, takže vystačíme s cívkou soupravou pro „dvojku“ a s jednoduchým ladícím kondensátorem.

V této úpravě se výborně osvědčuje moderní sdružená elektronka. Na vf stupeň použijeme heptody — jak tomu je i u superhetů — kdežto na detekci vystačí běžná trioda. Oba tyto systémy máme v triodě-heptodě ECH21, ECH4,

UCH21 a pod. Tím ušetříme druhou elektronku a příslušný prostor. S koncovou pentodou, např. EBL21, dostaneme zase jen dvoj- elektronkový přístroj, který však výkonem, selektivitou a citlivostí leží mezi „obyčejnou dvojkou“ a jednoduchým superhetem. A takový přijímač si v dalším popíšeme.

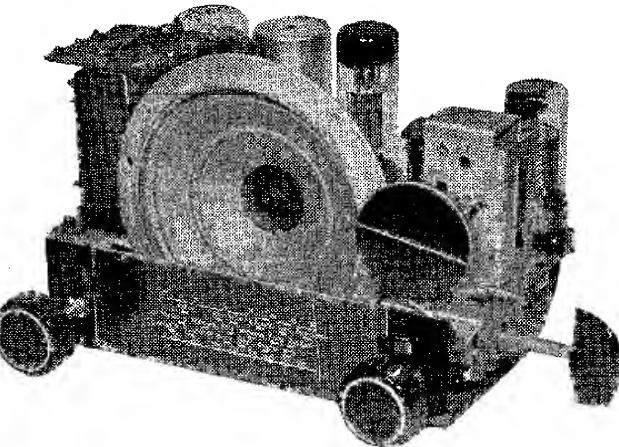
## Všeobecný popis

Zvolili jsme skříňku a kostru malého druhu, běžně prodávané jako I-01 (skříňka B 7). Skládá se ze dvou vzhledově stejných půlek, které se nakonec k sobě složí jako skořápka vlašského ořechu a spojí šrouby po straně. Na kostře jsou již připraveny otvory pro elektronkové objímky, síťový transformátor, elektrolyt a držák cívkové soupravy, jakož i maska a plech pro podeľnou stupničku se jménem vysílačů. Otvory pro ladici převod a potenciometr k řízení sily a selektivity jsou vpředu po straně, osička přepinače vlnových rozsahu a zpětnovazebního kondensátoru jsou umístěny po stranách a procházejí mezi oběma polovinami skřínky (propiluje se v každé z nich půlkulatý žlábeček).

Síťový vypinač s výhodou sdružíme s regulačním potenciometrem. Síťová přívodní šňůra a zdířky pro antenu, uzemnění a dvě další (pro gramo nebo druhý reproduktor) jsou vvedeny na zadní izolační destičce. Reproduktor (jak též vidno z fotografií) je vpředu a pokud chceme použít osvětlovací žárovky pro stupnice, můžeme její objímku upevnit rovněž na okraj reproduktoru, doprostřed nad sklo škály. Patice usměrňovačky zapustíme asi 15–20 mm pod kostru, aby se elektronka vešla do skřínky.

## Schema zapojení

Počneme-li antenní zdířkou A, vede vf signál před oddělovací kondensátorem  $C_1 = 1000 \text{ pF}$  s důkladnou izolací (aspoň 1500 V, aby se jednou neproblíhal a nebyl příčinou úrazu elektrickým proudem) na odlaďovač místní nebo jiné silné stanice  $L_0 C_0$ . Ten je totiž skoro vždy nutný u přístrojů s přímým zesílením, chceme-li zachytit také jiný než místní program. V modelu jsme použili dobré odlaďovací cívky Tesla o 4 vývodech. Aby byla něco platná, musí resonovat opravdu na kmitočtu rušící stanice. Pro Národní



ní okruh Praha připojíme proto paralelně k odlaďovací cívce kondensátor  $C_0 = 350 \text{ pF}$ . Doladujeme jádrem cívky  $L_0$ .

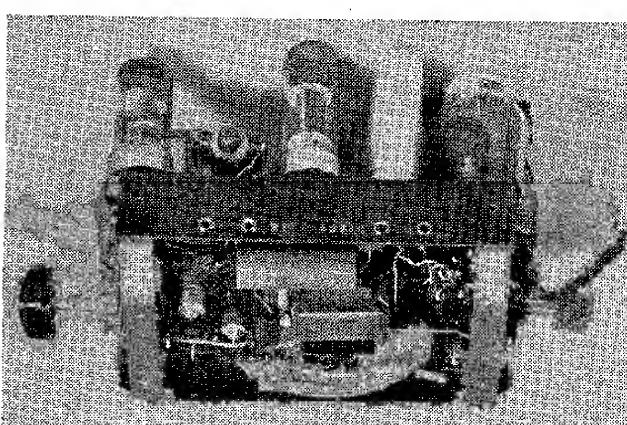
Kondensátor  $C_3 = 100$  až  $200 \text{ pF}$  je „zkracovací“. Zmenšuje těsnost vazby s antenou, zvláště pro nízké kmitočty. Bez něho by se z reproduktoru ozývalo po připojení antény bručení, indukované ze sítě. A protože kondensátor  $C_3$  má být jakostní, slídový nebo keramický, nesneseť možná vyšší napětí; pro tuto úlohu je tu izolační kondensátor  $C_4$ .

V mřížce g<sub>1</sub> heptody není laděný okruh. Nahrazuje jej odpór  $R_1$ , případně s paralelní vf tlumivkou T1. Tlumivka není totiž vždy nutná a někdy spolu s odlaďovačem působí jako zhruba naladěný vstup, který v určitém pásmu středních vln dá větší zesílení, nad ním však sily rychle ubývá. Proto je k tlumivce připojen paralelně odpór  $R_1 = 10$  až  $20 \text{ k}\Omega$ , nebo použijeme jen odporu, ale menší hodnoty ( $10 \text{ k}\Omega$ ). To je ve vztahu k bručení, indukovanému do antény ze sítě. Malý odpór — a malá kapacita  $C_3$  — toto vrčení zmenšují.

Zemní zdířka je od kostře oddělena izolačním kondensátorem  $C_2 = 2000 \text{ pF}/1500V$  podobně jako antenní, ačkoli mnoho amatérů nepoužívá u síťových přístrojů uzemnění vůbec — nejvíce jako náhražku antény.

Zvláštní pozornost zasluguje řízení sily a selektivity. Děje se změnou předpěti první mřížky heptody, a to potenciometrem P, zařazeným v katodě sdružené elektronky ECH21. (Klíčové druhy jsou nejen menší, ale též běžně k dostání). Potřebná hodnota by byla asi  $10 \text{ k}\Omega$ , ale takovou v malých druzích, sdružených se síťovým vypinačem nedostaneme. Protože větší druh se za masku stupnice nevejdé, použijeme prodávané hodnoty  $50 \text{ k}\Omega$ , kterou však elektricky zmenšíme. Paralelně mezi začátek (spojený na kostru) a běžec v rádiíme odpor  $R_4 = 5 \div 10 \text{ k}\Omega$ . Tim se nejen sníží odpór celého potenciometru, ale změní se i průběh odporu s otáčením, takže odporu ke konci přibývá mnohem pomaleji, což je vítáno, neboť regulace síly je rovnoměrnější.

Ale i při největší síle vyžaduje elektronka ECH21 malé předpěti, asi — 2 V. Proto je v katodě ještě pevný seriový odpór  $R_3 = 300 \text{ }\Omega$ , který vytváří toto předpěti, i když potenciometr je zcela na nule. Oba, odpór  $R_3$  i potenciometr P, jsou pro vf kmitočty přemostěny kapacitou  $C_5 = 50\,000 \text{ pF}$ , bezindukční ( $L = 0$  nebo n. i.).



Obr. 1 Pohled na přístroj zespodu

Stínici mřížky heptody  $g_{24}$  jsou napájeny anodovým napětím +80 až 100 V přes odpor  $R_3 = 20 \text{ k}\Omega/1 \text{ W}$  a blokovány proti kostře kondensátorem  $C_4 = 20\,000 \text{ pF}$ . Mřížka  $g_2$  se spojí s katodou, protože ji nepotřebujeme.

V anodovém okruhu heptody je vazební vinutí cívek laděného okruhu, které u dvouelektronkového přijímače slouží jako anténní. V našem případě musí být ovšem odděleno od kostry a spojeno na + pól anodového napětí, jak o tom ještě pojednáme. Volíme třírozahovou soupravu, pro krátké, střední a dlouhé vlny s příslušným dobrým přepínacem. Můžeme použít hotové soupravy Tesla PN 050 00, nebo ji sestavíme z jednotlivých cívek prodávaných či konečně je navineme sami podle dalších pokynů.

Detekci provádí triodová část sdržené ECH 21. Zesílení je sice o něco menší, nežli kdybychom zde použili oddělené vf pentody, takto však potřebujeme mnohem méně místa. Detekce je mřížková a okstarává ji jakostní kondensátor  $C_6 = 100 \text{ pF}$  se svodovým odporem  $R_5 = 1,5 \text{ M}\Omega$ , který však musí být druhým koncem spojen na katodu (vodící kolík patice), nikoli na kostru. V tom případě by totiž detekční mřížka dostávala záporné předpětí, které velmi ruší detekční činnost a citlivost.

Mřížková vinutí cívek jsou laděna malým vzduchovým kondensátorem  $C_L = 500 \text{ pF}$  (na př. Tesla PN 705 10). Na jeho osé je převodový kotouček Ø 45 mm, který na pohonné šňůrce unáší současně ukazatel stupnice, zhotovený z kusu drátu se světlou igelitovou izolací, aby se dobře odrázel od temné masky za sklem.

Zpětná vazba je obvyklá, pomocí kondensátoru s pevným dielektrikem  $C_R = 500 \text{ pF}$ . Anoda triody je napájena přes odpor  $R_6 = 10 \text{ k}\Omega$ , který zastává úlohu vf tlumivky; vlastní anodový odpor je  $R_7 = 200 \text{ k}\Omega$ . Okruh  $R_8 = 50 \text{ k}\Omega$  a  $C_{10} = 0,25 \mu\text{F}$  jsou filtrační. Mají vyloučit zbylé bručení z anodového proudu, protože po následujícím zesílení koncovou pentodou EBL 21 by se projevilo jako slyšitelný hukot.

Kondensátor  $C_9 = 200 \text{ pF}$  má odvést zbytek vf kmitočtů z anodového obvodu detekční elektronky na „zem“ (kostru přístroje). Kondensátor  $C_7$  je malé kapacity, na př. trimr 30 pF. Použijeme jej až „při sladování“ přístroje — možná, že ani nebude nutný.

$C_8 = 10\,000 \text{ pF}$  je známý vazební kondensátor, u něhož velmi záleží na dobré isolaci, aby kladné anodové napětí s odporu R<sub>9</sub> neprocházelo i na mřížku koncové pentody, která musí mít záporné předpěti. Proto volíme i sem druh na 1500 V, třebaže ne z takových důvodů jako při isolačních kondensátozech u antenní a zemní zdírky.

Na mřížku koncové pentody jde n-f signál přes odpor  $R_{10} = 20 \text{ k}\Omega$ , který tlumí sklon této elektronky k rozkmitání. Podobnému účelu slouží i  $R_{12}$  ve stínici mřížky. Předpětí — 6 V získáme na katodovém odporu  $R_{11} = 200 \text{ }\Omega$  s paralelně připojeným elektrolytem  $C_{11} = 25 \mu\text{F}/25 \text{ V}$ . Mřížkový svod  $R_9 = 800 \text{ }\Omega$ .

Výstupní transformátor je malého tvaru, o primární impedanci 7  $\text{k}\Omega$  a

s vinutím asi 5  $\Omega$  pro běžné 10—12 cm reproduktory. Lépe je ovšem použít reprodukторu o Ø 12 cm, nejméně však 10 cm, má-li přednes aspoň za něco stát. Kondensátor na primáru,  $C_{12} = 3000 \text{ až } 8000 \text{ pF}$  podle okolnosti a posluchačova vkusu.

Diody elektronky EBL 21 nejsou použity a proto je nikam nezapojujeme. Chraňme se na jejich vývodech připevnit odpory nebo kondenzátory jako na upevňovací body — diody by mohly nevhodným kladným napětím ztratit emisi, takže bychom pak elektronku nemohli použít jinam!

Síťová část obsahuje transformátor jednoduchého provedení, prodávaný pod označením ST I-01. Jeho anodové vinutí je jednocestné a ještě k tomu spojeno s vinutím síťovým. Je to tedy autotransformátor, při jehož použití musí být zabráněno možnosti styku ruky s kostrou přijímače nebo s antennním a zemním přívodem s ní spojeným. Proto jsou tu isolační kondenzátory  $C_1$  a  $C_2$ , kostra je v bakelitové skřínce a knoflíčky k obsluze jsou na osičky jen naraženy, aby nebylo možno náhodně se dotknout ani upevňovacích červíků. Jinak má použitý transformátor ještě vinutí 6,3 V/1,5 A pro žhavení elektronek a 4 V/1 A pro usměrňovačku. Obě anody

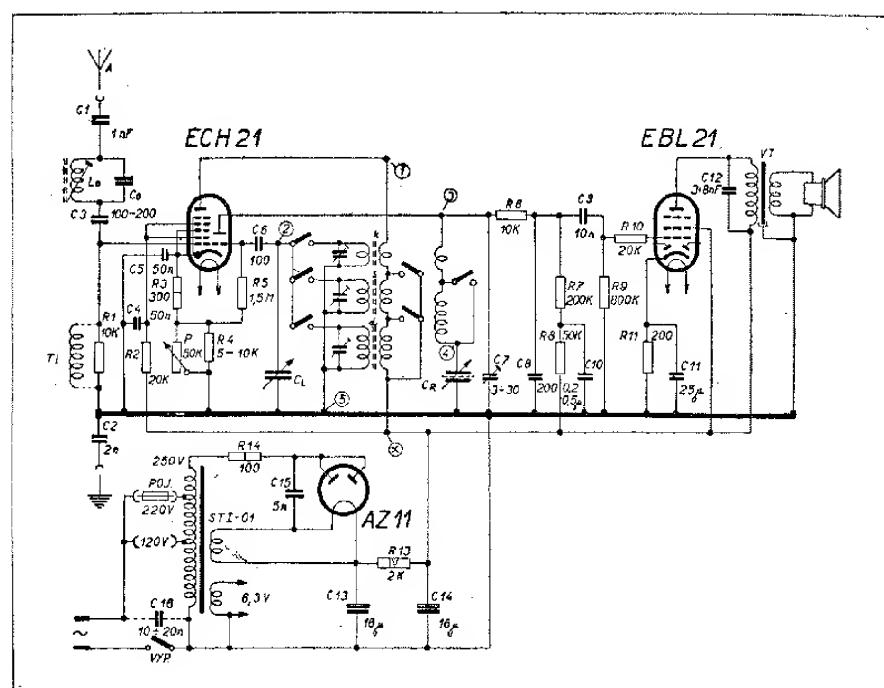
běžné dvojcestné usměrňovač elektronky (AZ 11 a pod.) se v našem přístroji spolu spojí dohromady a působí jako jednocestné. Anodové napětí 250 V dostávají přes ochranný odpor  $R_{14} = 100 \text{ }\Omega$  pro zatížení 1 W. Protivmodulovanému bručení při „utažení“ zpětné vazby a při poslechu místních stanic je usměrňovačka přemístěna kondenzátorem  $C_{15} = 5000 \text{ pF}/1500 \text{ V}$ .

Sběrací i filtrační kondenzátor  $C_{16}$  i  $C_{17}$  pestačí po 18  $\mu\text{F}$  kapacitou; s výhodou úspory místa použijeme dvojitý elektrolytu. Filtrační odpor  $R_{13}$  má mít takovou hodnotu, aby na filtračním elektrolytu  $C_{18}$  zbylo 240 až 245 V. V modelu tomu vyhovoval odpor  $R_{13} = 2 \text{ k}\Omega/3$  až 4 W. Nezapomenout spojit jeden vývod žhavicího vinutí elektronek 6,3 V s kostrou!

Přepínání transformátoru podle místního napětí sítě na 120 nebo 220 V děje se přímo přesunutím trubičkové pojistky na jeho svorkovnici. Tato pojistka má být při 120 V na 300 mA, při 220 V jen 150—200 mA.

### Cívková souprava

Použijeme buď tovární 3 rozsahové soupravy Tesla PN 050 00, kterou upevníme pomocí šroubků, vyčnívají-



Obr. 2

### Hodnoty součástí na schématu

#### Odpory:

$R_1 = 10 \text{ k}\Omega$ ,  $R_2 = 20 \text{ k}\Omega/1 \text{ W}$ ,  $R_3 = 300 \text{ }\Omega$ ,  $R_4 = 5 \div 10 \text{ k}\Omega$ ,  $R_5 = 1,5 \text{ M}\Omega$ ,  $R_6 = 10 \text{ k}\Omega$ ,  $R_7 = 200 \text{ k}\Omega$ ,  $R_8 = 50 \text{ k}\Omega$ ,  $R_9 = 800 \text{ }\Omega$ ,  $R_{10} = 20 \text{ k}\Omega$ ,  $R_{11} = 200 \text{ }\Omega$ ,  $R_{12} = 100 \text{ }\Omega$ ,  $R_{13} = 2 \text{ k}\Omega/4 \div 5 \text{ W}$ ,  $R_{14} = 100 \text{ }\Omega/1 \text{ W}$ ,  $P$  — potenciometr 50 k $\Omega$ . Odpory neoznačené stačí na zatížení 0,25—0,5 W.

#### Kondensátory:

$C_1 = 1000 \text{ pF}/1500 \text{ V}$ ,  $C_2 = 2000 \text{ pF}/1500 \text{ V}$ ,  $C_3 = 100 \div 200 \text{ pF}$ ,  $C_4 = 50\,000 \text{ pF}$ ,  $C_5 = 50\,000 \text{ pF}$ ,  $C_6 = 100 \text{ pF}$  slídový,  $C_7 = \text{trimr } 3 \div 30 \text{ pF}$ ,  $C_8 = 200 \text{ pF}$  slídový,  $C_9 = 10\,000 \text{ pF}/1500 \text{ V}$ ,  $C_{10} = 0,2 \div 0,5 \mu\text{F}$ ,  $C_{11} = 25 \mu\text{F}/15 \text{ V}$ ,  $C_{12} = 3000 \div 8000 \text{ pF}$ ,  $C_{13}, C_{14} = 16 \mu\text{F}$  nebo  $16+16 \mu\text{F}$ ,  $C_{15} = 5000 \text{ pF}/1500 \text{ V}$ ,  $C_{16} = 10\,000 \div 20\,000 \text{ pF}/1500 \text{ V}$ .

cích z přepinače, na úhelníček pod kostrou sis (který je tam již přivařen). Tato souprava má 4 vývody, protože pátý, spojený s kostrou, provádí současně uzemnění. Nesmíme však zapomenout odpojit druhý konec původné antenní cívky (vývody I—5) od uzemňovacího bodu 5, protože v našem případě dostane + pól anodového napětí. Uvolněný konec spojíme na pomocný spajecí plíšek, přidělaný na isolační destičku (X). Ale pozor! Také přepinačové kontakty antenního vinutí jsou spojeny na kostru a proto i je musíme odpojit — jinak by nastalo krátké spojení anodového napětí — a spojíme je rovněž s oním pomocným vývodem (+ pól anodového napětí.)

Kdo by nedostal nebo nechtěl použít jmenovanou soupravu, vypomůže si se stavěním krátko- a středovlnné cívky Tesla („audionová cívka kv a sv č. 919—96026“) s cívkovou dlouhovlnou („Jiskra“) pomocí třípolohového třísegmentového přepinače. Tato soustava zabere ovšem o něco více místa. Zapojení je na obr. 3. Číslice v kroužku značí stejně označené body na schématu (obr. 2.), které jsou opět číslovány podle soupravy Tesla PN 050 00.

Kdo by si chtěl cívky zhotovit sám, nalezne tu hlavní údaje: Použijeme běžných trolitulových kostriček s železovým jádrem M 7 × 12 mm a hotové cívky upevníme na destičku podobně, jako je tomu u továrních druhů. Otáčením jádra lze indukčnost měnit asi  $\pm 5\%$ .

1. Krátkovlnná cívka se vine ze silnějšího drátu (0,6—0,7 mm), závit vedle závitu. Začátek a konec přichytíme nití — zkušenější úzkou páskou tkaniny, přeložené a podvlečené pod drát, takže po utažení závit si sám pásku přidržuje — a navineme pro 18—50 m rozsah 11 až 12 závitů. Slaby drát pro vinutí „antenní“ (v našem případě vazební anodové)  $\varnothing 0,15$  mm se umístí vedle vinutí mřížkového, a to ke studenému konci (t. j. spojenému se zemí), asi 2—3 mm daleko, celkem 6 závitů. Tento drát stačí upevnit kapkou asfaltu ze staré baterie. Reakční vinutí je nejlépe umístit na proužek papíru (manžetku), obalený přes vinutí ladicí. Navineme 8 závitů drátu  $\varnothing 0,12$ — $0,15$  mm. Konec opět upevníme voskem nebo komponudem.

2. Středo- a dlouhovlnné vinutí provedeme křížově. Pro střední vlny je nejlépe použít vf lanka  $20 \times 0,05$  nebo  $15 \times 0,07$  mm. Při šíři vinutí 5—6 mm bude mít ladicí cívka 120 závitů. Vnější konec připevníme kapkou asfaltu. „Antenní“ vinutí umístíme do vzdálenosti 6—7 mm a zhotovíme je z drátu 0,15 mm, opředeného hedvábím nebo izolovaného smalem + hedvábím. Vzhledem k její vazební činnosti v okruhu netlumeném antenou navineme více závitů, nežli k účelu cívky antenní (následkem vyšší selektivity můžeme si dovolit těsnější vazbu a tím větší účinnost) a to asi 50, provedených křížově. Na opačnou stranu kostricky (případně také na manžetu kolem mřížkové cívky) dáme vinutí zpětné vazby, 26 závitů stejněho drátu.

3. Dlouhovlnná cívka má mřížkový díl z 375 závitů vf lanka  $5 \times 0,07$  nebo

z plného drátu  $\varnothing 0,2$  mm. Vazební vinutí, umístěné stejně jako u středovlnné, má 150 závitů. Zpětnovazební nemůžeme — vzhledem k poměrně velkému průměru — umístit na manžetu; dáme je tedy po straně, asi 4 mm od ladicího. Navineme sem 70 závitů drátu 0,1—0,15 mm.

Tím máme cívky hotové. Spojování konců nutno věnovat pozornost, aby chom je nepřehodili. Zvláště to platí o vinutí zpětnovazebním, jehož konec raději přepojujeme na hotových cívách, nechce-li reakce nasadit. K dosažení shody se stupnicí připojíme paralelně k mřížkovým vinutím trimry po 30 pF. Sluší poznat, že stupnice, příslušná ke skřínce B 7, nemá uvedeny dlouhé vlny; je však těžko použít jiné prodávané, protože ta zase nebude možná využívat rozdílové.

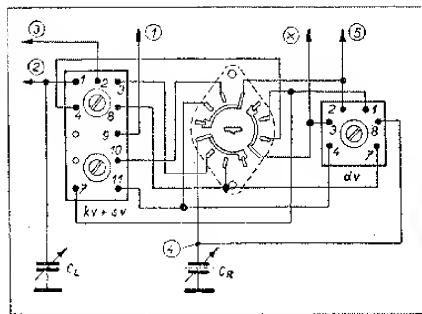
### Souhlas se stupnicí. Uvedení do chodu

Po dokončení montáže překontrolujeme zapojení (zvláště „záladná“ je ECH21), odstraníme nečistoty, zasadíme elektronky a uvedeme přijímač do chodu. Připojením na síť přes žárovku asi 15 W se přesvědčíme, že nikde není zkrat a že rciaguje přepínání na 120 a 220 V. Asi po  $\frac{1}{2}$  minutě se má ozývat slabé vrčení, spíš cítitelné jako chvění membrány reproduktoru. Po připojení antény a zkusem přehození přepinače by se při otáčení ladicího převodu měla ozvat místní stanice. Nenasadí-li na některém pásmu zpětná vazba, až přístroj jinak funguje, jde o přehozené konec zpětnovazebního vinutí. Jinak právě předřazený vf stupeň působí, že reakce nasazuje velmi lehce i na kv pásmu, dokonce tak, že v některém (na př. středo- nebo dlouhovlnném) nevyasadí ani při úplném vytvoření zpětnovazebního kondensátoru. K tomu slouží proměnná kapacita  $C_7$ , kterou zvětšujeme tak dlouho, až se kmity právě „utrhnou“; ne však zase příliš mnoho, protože tím by byla ohrožena činnost reakce na krátkých vlnách.

Máme-li voltmeter s malou spotřebou, změříme napětí anodové a žhavicí. Na sběracím elektrolytu  $C_{14}$  má být asi 320 V (za předpokladu správného napětí v síti!) na filtračním  $C_{13}$  asi 240 až 245 V. Anodový proud koncové elektronky (měřeno bez odcepování VT, paralelně s primárem) je 34 mA, nikdy ne více než 36 mA! To by znamenalo vadnou isolaci kondensátoru  $C_9$  nebo porušené odpory  $R_9$  či  $R_{10}$ , případně malou hodnotu  $R_{11}$ .

Když takto zhruba upravíme možné maličkosti, seřídíme souhlas ukazatele ladění se stupnicí. V první řadě zkontrolujeme, zda ukazatel „běhá“ při otáčení převodu opravdu po celé stupnici, t. j. po celé délce vodorovných čar, vlevo (pod 200 a 20 m) spíše o malinko přes. Není-li tomu tak, nastavíme nejprve běže na unášecím lanku, až toho dosáhneme. Pak nutno ještě upravit individuální souhlas v jednotlivých pásmech. Tuto práci si necháme nejlépe na večer, kdy je slyšet více stanic.

Počneme na středních vlnách na konci. Nastavíme na Beromünster a šroubováním jádra snažíme se jí v tomto místě opravdu co nejsprávněji dostat. Cívková souprava Tesla PN 050 00 má trochu



Obr. 3

mnoho mřížkových závitů pro použitý kondensátor a proto by vyžadovala skoro úplné vyšroubování jádra. Tím se však příliš uvolní vazba s anodovým okruhem heptody a poslech je slabý. Proto spíše jádro zašroubujeme dolů, až opět projde mřížkovým vinutím, takže jeho indukčnost se rovněž zmenší, ale vazba a tím i síla zvuku je větší. V nejhorském případě odvineme z mřížkové sv. cívky 4—5 závitů. Na počátku stupnice ladíme trimrem, ale na prodávané stupnici je označen „Čs okruh R“, který je pod 200 m, kdežto Čs okruh M, Mělník, je tam se starou vlnou, delší. (Dnes má 233,3 m). S tím musíme počítat. Oboje nastavení, jak trimru, tak i jádra nutno několikrát opakovat, protože se navzájem ovlivňují.

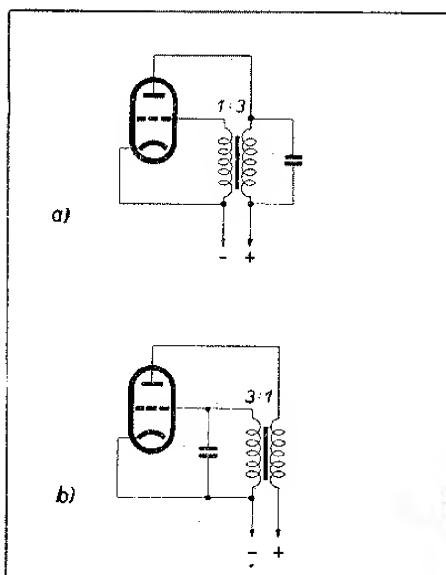
Na dlouhých vlnách je postup podobný. Ke konci stupnice najdeme silnou východoněmeckou stanici Deutschlandsender (naše stupnice nemá dlouhovlnné pásmo!) někde poblíž značky 450 (platí pro 450 m sv). Bliže začátku je celostátní vysílač Československo na 1102,9 m, který nastavíme trimrem mezi značky 250 a 300.

Krátké vlny je těžko „sladit“ bez pomocného vysílače. Na konci, kolem 51 m, je změřena stanice, z nichž najdeme večer Moskvu, diktující pomalé zprávy pro tisk. Začátek stupnice určíme raději podle hlášení některé stanice, jejíž vlnu můžeme identifikovat. Podle stupnice to má být v pásmu 19 m, což vyžaduje trimr dost otevřený, mnohdy (je-li velká kapacita mezi ladicím a zpětnovazebním vinutím) i úplně jeho odstranění.

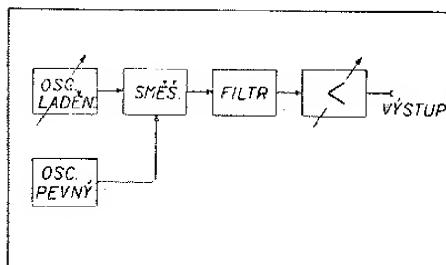
Tak dáme „do pořádku“ vlnové rozsahy a můžeme se věnovat poslechu. Důležitou úlohu hraje potenciometr  $P$ , který nejen řídí sílu, ale i selektivitu našeho přijímače. Antena je vhodná kratší, možno-li vnější, asi 15—20 m i se svodem. Přizpůsobení provedeme též pokusně změnou kapacity „zkracovacího“ kondensátoru  $C_8$ . Výkon je při správné obsluze velmi dobrý, selektivita i citlivost je větší, nežli u běžného přístroje o dvou elektronkách a zvláště na dlouhých vlnách, kde bývá výkon slabší, oceníme vliv předřazeného aperiodického vf stupně. Naučíme-li se jej správně ovládat a použijeme-li vhodné anteny, budeme s tímto přijímačem jistě spokojeni — za předpokladu, že je pečlivě a správně proveden — třebaže ani porizovací cena ani počet elektronek není větší, než u „obyčejné dvojky“. Rušivou místní stanici odladíme opatrným dotlaďováním jádra cívky L<sub>a</sub> v odladovači, až její pronikání po stupni bude co nejmenší.

# RC – TÓNOVÝ GENERÁTOR

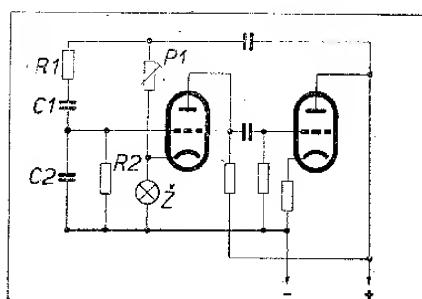
Jiří Maurenc



Obr. 1



Obr. 2



Obr. 3

Tónový generátor vyrábí kmity akustického kmitočtu a je proto určen pro nízkofrekvenční techniku. Tímto slyšitelným kmitočtem můžeme zkoušet různé přístroje a porovnávat je mezi sebou. Tónovým generátorem můžeme spolu s jinými přístroji měřit kmitočtové křivky zesilovačů, reproduktorů, mikrofonů, šíři pásmu vysokofrekvenčních pásmových filtrů a mnoho jiných měření v průmyslu, o kterých zde zmínka nebude.

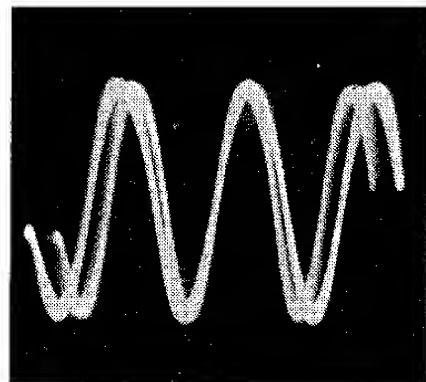
Nízkofrekvenční kmitočet může vzniknout několikerým způsobem. V praxi se používá nejčastěji tří způsobů:

a) nízkofrekvenčního oscilátoru s elektronkou, ve jejíž anodě (obr. 1a) nebo mřížce (obr. 1b) je laděný oscilační obvod, sestávající z velké indukčnosti a velké kapacity, takže časová konstanta takového obvodu je značně veliká a oscilace vznikají v oblasti akustických kmitů.

Se zretelem na velkou indukčnost používá se v oscilačním obvodu cívek se železným jádrem. Změnu kmitočtu je výhodnější provádět změnou hodnoty kondenzátoru. Vhodný poměr závitů je 1:3 až 1:5 a závisí na strmosti použité elektronky.

Cistota křivky výstupního napětí těchto oscilátorů není příliš dobrá, a proto se takovýto zdroj nízkofrekvenčního kmitočtu užívá jen tam, kde na jakosti výstupního napětí nezáleží. Na př. jako zdroje pro napájení měřicích městsků pro kapacity a indukčnosti nebo jako zdroje jediného kmitočtu, na př. pro určení Morse-značek;

b) dvou vysokofrekvenčních oscilátorů, které jsou od sebe nepatrně rozladěny, takže rozdíl jejich kmitočtů dává záZNĚJ v oblasti akustických kmitů. Tyto tónové generátory nazýváme záZNĚJOVÝMI nebo také interferenčními. Jak již uvedeno, jsou podstatou těchto generátorů dva vysokofrekvenční oscilátor (obr. 2). Jeden z nich je naladěn pevně a jeho kmitočet je udržován na stálém kmitočtu. Mnohdy je řízen i krystalem. Druhý vf oscilátor je s měnitelným kmitočtem a jeho rozladění je indikováno na stupnicí. Předpokládejme, že kmitočet druhého vf oscilátoru je oproti prvému rozdílný třeba o 1000 c/s. Dostáváme tedy dva vf kmitočty, které přivedeme do směšovače, ve kterém z těchto dvou



Fotografický snímek výstupního napětí u tónového generátoru sejmův ze stínítka obrazové elektronky. Kmitočet 1000 c/s. Dvojitý obraz vznikl změnou stříškového napětí během fotografování.

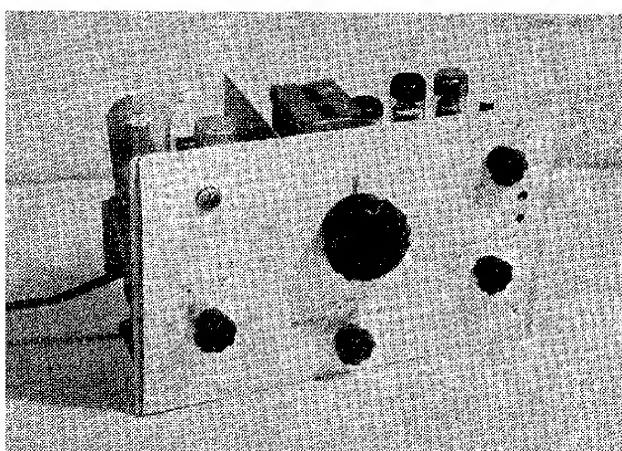
vznikne, kromě jiných, součtový a rozdílový kmitočet. Vybereme si kmitočet rozdílový a přivedeme jej na filtr, který nám tento kmitočet propustí a ostatní (hlavně součtový) zadrží. Očištěný rozdílový kmitočet je již tím kmitočtem, který požadujeme (v našem případě 1000 c/s), a proto jej ještě zesílíme v zesilovaci s říditelným zesílením.

Zesílení je říditelné obvykle stupňovitě i plynule takže si můžeme v určitých mezích nastavit libovolně velké výstupní napětí;

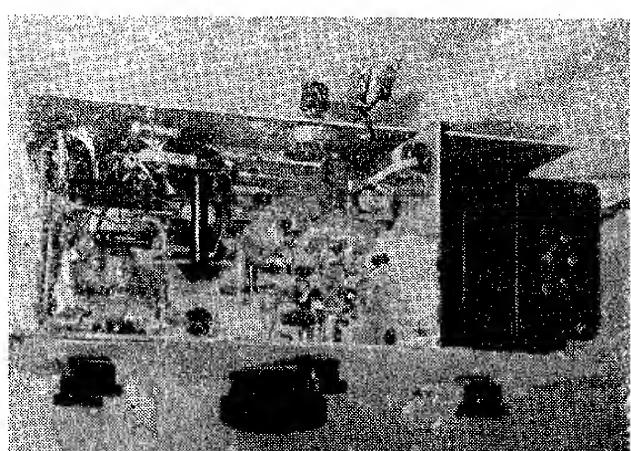
c) odporového zesilovače, zapojeného tak, že jeho pracovní článek, složený z R a C, představuje pro všechny kmitočty velkou impedanci (velký odpor) a jen pro jeden, na kterém je v rezonanci, představuje malý odpor. Tento kmitočet proto článekem RC bez fázového posunu projde; tím je zavedena vhodně velká zpětná vazba, a zesílovač se na tomto kmitočtu rozkmitá. Procházející kmitočet je dán vztahem

$$f = \frac{1}{2\pi} \sqrt{C_1 \cdot C_2 \cdot R_1 \cdot R_2}$$

Jelikož však amplituda kmitů, s ohledem na zeslabení v článku  $R_1 \cdot C_1 \cdot R_2 \cdot C_2$ , není v celém kmitočtovém rozsahu stálá, musí být v těchto tónových generátořech zařízení, které udržuje amplitudu téměř stálou (obdoba AVC v přijimačích). Čistota sinusového průběhu napětí je závislá na velikosti zpětné vazby. S nejmenší zpětnou vazbou, a tedy i s nejmenší amplitudou, je sinusovka nejčistší.



Obr. 4



Obr. 5

## Popis přístroje

Tónový generátor, zde popisovaný, je zapojen podle posledního způsobu provedení.

Oscilační část přístroje je obyčejný odporově vázaný zesilovač. Jeho výstupní napětí je přivedeno zpět na vstup přes článek R1C1 a R2C2. Jak již bylo uvedeno, propouští tento článek jeden kmitočet, určený vztahem

$$f = \frac{1}{2} \pi \cdot \sqrt{R_1 \cdot C_1 \cdot R_2 \cdot C_2},$$

a proto se zesilovač na tomto kmitočtu rozkmitá (obr. 3). Změnou obou odporů R nebo obou kondenzátorů C můžeme změnit vlastnosti RC článku a tím měnit též propouštěný kmitočet. Se zřetelem na možnost nákupu přesných součástí byla zvolena změna C, poněvadž dvoudílné otočné kondenzátory mají přece jen spolehlivější souběh, než dvojice dvou vysokoohmových potenciometrů. Byla dána přednost změně C přesto, že tato vyžaduje odisolování duálů od kostry (rotor ještě na mřížce elektronky) a má-li být nejnižší kmitočet vlevo, i úpravou převodu. Pro udržování stálého výstupního napětí je zde obvod záporné vazby, tvořený proměnným odporem P1 a žárovkou Ž (obr. 3), která slouží zároveň jako kathodový odpor. Nařídíme-li obvod zpětné vazby změnu P1 tak, aby zesilovač kmital jen s malou amplitudou, je výstupní napětí téměř čistě sinusové.

Žárovka Ž představuje proměnný odpor, který udržuje stálé zesílení zesilovače a tím udržuje zároveň jeho výstupní napětí po celém kmitočtovém rozsahu téměř konstantní.

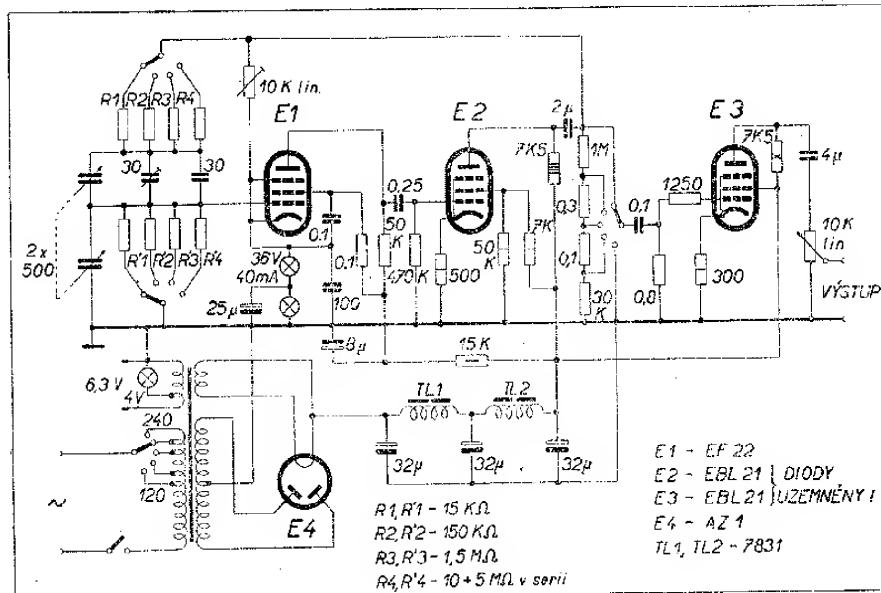
Žárovka pracuje tak, že přijde-li na první elektronku větší střídavé napětí (zásluhou většího zesílení pro některý kmitočet), počne elektronkovou protékat větší proud, který způsobí větší rozsvícení žárovky. Větším žhnutím vlákna žárovky stoupne jeho odpor a procházejícím proudem se vytvoří větší napětí, které se na mřížce jeví jako zvětšené předpětí. Tím klesne zisk elektronky a zároveň i výstupní napětí. Žárovka tedy vyrovnává plynule a samočinně výstupní napětí oscilátoru. Na snímku nejsou žárovky dosud pevně upevněny a budou umístěny na přepážce pod kostrou vedle vzduchového trimru.

Poněvadž amplituda výstupního napětí oscilátoru je poměrně malá, je za oscilátorem ještě nízkofrekvenční zesilovač v obvyklém zapojení. V mřížce má dělící napětí cejchované ve stupních násobku 1 a 3. Z anody odebíráme napětí ještě přes potenciometr, který slouží k jemnému nastavení výstupního napětí. Snímek osciloskopu dokazuje dobrou jakost sinusového průběhu.

Dvě křivky na osciloskopu vznikly okamžitou chybrou synchronizace.

Zapojení napájecí části je obvyklé a má dva filtrační články.

Na mechanické stavbě příliš nezáleží a je nutno spíše dbát na přehlednost a uspořádanost součástek a vodičů. Jedině upevnění ladicího kondenzátoru musíme věnovat trochu péče, protože jeho kostra musí být od kostry přijimače izolována. Kondenzátor upevníme nejprve na pertinaxovou destičku a tu teprve na kostru. Převod od knoflíku, který má zároveň ukazatel pro stupnice, doporučují provést ozubenými koly o převodu 1:1 (dvě stejná kola). Kola musí být z izolační



Obr. 6

hmoty, aby kostra kondenzátoru nebyla touto cestou uzemněna. Vymezení mrtvého chodu je provedeno tak, že ozubená kola jsou k sobě tlačena párem a namazána hustší strojní vaselinou. Vlastní stavbu a rozmištění součástí ukazují nejlépe připojené obrázky 4 a 5. Potenciometr P1 pro řízení velikosti zpětné vazby je na zadní straně. Poněvadž tento potenciometr nastavujeme prakticky jednou pro vždy, stačí jej nastavovat šroubovákem otvorem v zadní straně skříně. Odpor, které se přepínají za účelem změny rozsahu, musí mít co možná nejménší vzájemnou toleranci, alespoň 1%, neboť jinak nesouhlasí stupnice a výstupní napětí není čistě sinusové.

Nastavení oscilátoru je poměrně jednoduchou záležitostí; spočívá jen na nastavení trimru a potenciometru P1. Otočný kondenzátor uzavřeme na rozsahu 200–2000 c/s a trimr vytvoříme přibližně na polovinu. Elektronku E3 (obr. 6) vyjmeme a na výstup oscilátoru, t. j. na mřížku E3, připojíme osciloskop. Potenciometrem P1 nastavíme co možná největší výstupní napětí, které je ještě čistě sinusové. Pak vytvoříme kondenzátor na minimum a trimrem nastavíme přesně stejnou výchylku výstupního napětí. Kontrolujeme, zda je napětí stejné jak při zavřeném tak i při otevřeném kondenzátoru. Je-li při otevřeném kondenzátoru napětí menší než při zavřeném, nutno trimr zašroubovat a naopak. Dále snížíme amplitudu výstupního napětí potenciometrem P1 tak, aby se oscilace právě udržely. Zasuneme elektronku E3 a překontrolujeme výstupní napětí po celém kmitočtovém rozsahu. Na rozsahu 20–200 c/s nesmí být pokles výstupního napětí větší než -3dB proti ostatním rozsahům. Je-li pokles větší, dáme do série s potenciometrem P1 ještě jeden potenciometr hodnoty 1000 až 5000 ohmů, a spináme jej při vyšších rozsazích dokrátko.

Cejchování stupnice můžeme provést nejlépe pomocí druhého tónového generátoru a osciloskopu. Nastavujeme na „nulový zázněj“, t. j. tehdy, objeví-li se na stínítku obrazovky kroužek nebo elipsa.

## Příklady použití

Méně přesný avšak pro běžnou potřebu využívající způsob cejchování je srovnávání s kmitočtem sítě (t. j. 50 c/s). K tomu musíme znát poměry při tvoření Lissajousových obrazů. Nepoužíváme složitějších než pro čtyřnásobný kmitočet. Casovou základnu osciloskopu nastavíme vždy tak, abychom se při každém výšším kmitočtu dostali na základní kmitočet, t. j. na kroužek nebo elipsu.

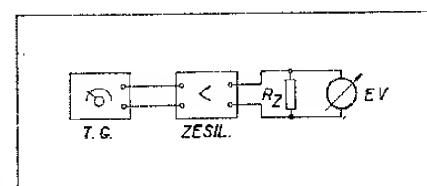
Pro informaci uvedu ještě několik charakteristických měření s tónovým generátorem a osciloskopem, případně s dobrým střídavým ručičkovým měřicím přístrojem; nejlépe elektronkovým milivoltmetrem.

K posouzení vlastností nf zesilovače udáváme nejčastěji jeho čtyři hlavní vlastnosti: kmitočtový průběh, výkon, citlivost nebo zesílení a skreslení. Při všech měřeních používáme vždy největšího zesílení zesilovače.

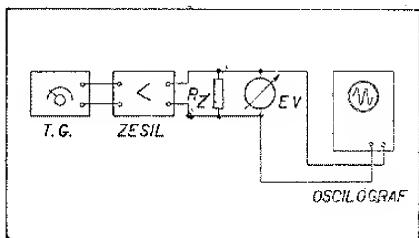
### 1. Měření kmitočtového průběhu zesilovače

Kmitočtový průběh měříme tak, že na vstup zesilovače přivedeme napětí tónového kmitočtu a na výstup zesilovače připojíme zatěžovací odpor Rz a elektronkový voltmetr EV (obr. 7). Kmitočtový průběh měříme vždy při menším výkonu zesilovače, obvykle polovičním, aby zesilovač nebyl při některých kmitočtech přežben. Je zvykem, že hodnoty zesilovačů se udávají obvykle při kmitočtu 1000 c/s nebo jsou k tomuto vztáženy. Kmitočtová křivka je rovněž vztážena ke kmitočtu 1000 c/s. Při tomto kmitočtu prochází křivka po lince O dB (na grafickém znázornění).

Abychom dostali dostatečně husté body pro sestavení grafu, měříme na těchto



Obr. 7



Obr. 8

kmitočtech: 40, 60, 80, 100, 150, 200, 400, 600, 800, 1000, 1500, 2000, 4000, 6000, 8000, 10 000, 12 000, 15 000 a 20 000 c/s. Naměřené hodnoty vyjádříme v decibelech v poměru k 1000 c/s (= 0 dB). Vzorec pro vypočítání dB při napětí je:

$$dB = 20 \cdot \log \frac{E_1}{E_2}.$$

Vypočtené hodnoty vynášme na papír s lineárně-logaritmickým dělením a spojíme křivkou. Lineární dělení, určené pro dB je na svislé ose a logaritmické dělení určené pro kmitočet je na vodorovné ose.

Výstupní napětí můžeme měřit také millampérmetrem, který indikuje hodnotu proudu protékajícího zatěžovacím odporem, pak je rovnice pro výpočet

$$dB = 20 \cdot \log I / I_2.$$

Můžeme-li použít wattmetru, zůstane zapojení a práce stejná, jen výpočet

$$dB = 10 \cdot \log W_1/W_2.$$

Abychom snázce vypočítávali dB, nastavíme si před měřením při 1000 c/s vhodně velikou výstupní výchylku. Nejlépe 1, 2 nebo podobné celé číslo, protože toto číslo bude v dělitého zlomku.

Při měření kmitočtových křivek některé části přijimačů je zvykem používat jako srovnávacího kmitočtu 400 c/s.

## 2. Měření citlivosti zesilovače

Zapojení přístrojů zůstává v podstatě zcela shodné jako v předešlém odstavci (podle obr. 7). Na výstupu zesilovače nastavíme, na př. při 1000 c/s, jeho maximální neskreslený výkon. Potom stačí odečíst jen hodnoty výstupního napětí tónového generátoru. Pokud není výstup generátoru cejchován, změříme napětí nejlépe elektronkovým milivoltmetrem. (Viz též bod 3).

U přijimačů určujeme citlivost pro výkon 50 mW při 400 c/s. Zeskreslení nebo též zisk zesilovače uvádíme v dB, které vypočteme ze vstupního a výstupního napětí.

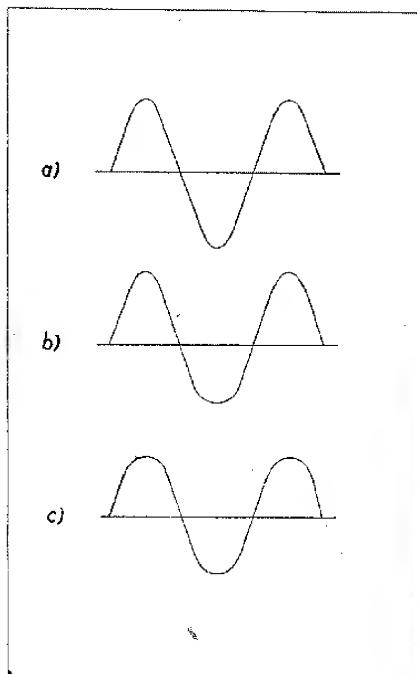
## 3. Přibližné určení výkonu zesilovače

Výstupní výkon určujeme ze známé hodnoty zatěžovací impedance výstupu zesilovače a z napětí, které na této impedanci výkon zesilovače vytváří. Výpočet provedeme podle vzorce:

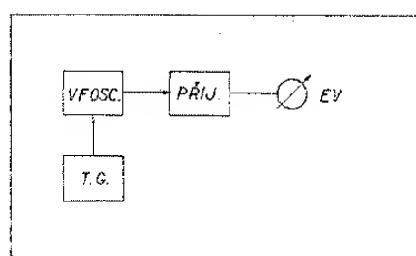
$$W = E^2/R.$$

Přístroje zapojíme opět podle obr. 7 a navíc připojíme k odporu Rz ještě osciloskop, abychom mohli sledovat skreslení křivky (obr. 8).

Na vstup zesilovače přivedeme malé napětí z tónového generátoru o kmitočtu třeba 1000 c/s. Na osciloskopu nastavíme časovou základnu tak, aby na stí-



Obr. 9



Obr. 10

ky. Vzniká tak skreslení buď vlivem dolního ohybu charakteristiky elektronky nebo vlivem mřížkového proudu.

## 4. Měření nízkofrekvenčního průběhu přijimače

Nízkofrekvenční část přijimače pro měření tímž způsobem jako zesilovače.

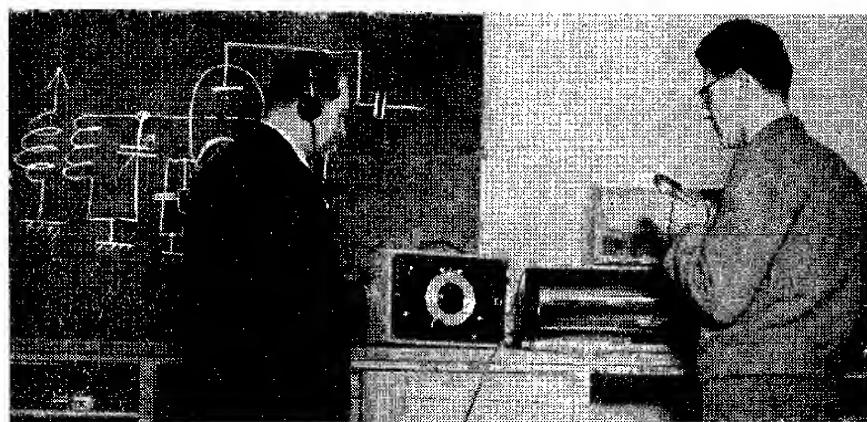
Pásmostné filtry přijimače ovlivňují však průchod nízkofrekvenčních kmitů, a proto potřebujeme často zjistit jak vypadá nízkofrekvenční průběh přijimače od antény zdířky až po reproduktor.

Pro toto měření potřebujeme kromě tónového generátoru a elektronkového voltmetu ještě vysokofrekvenční osciloskop. Přístroje zapojíme podle obr. 10. Vf oscilátor a přijímač naladíme na vlnu 300 m, t. j. 1000 kc/s.

Vlastní modulaci vf oscilátoru vypneme a na příslušné zdířky připojíme výstup tónového generátoru. K výstupu přijímače připojíme zátěž a elektronkový voltmetr. Regulátor hlasitosti nařídíme na největší hlasitost a regulátor tónového zabarvení na výšky.

Postupně protáčíme tónovým generátorem a zapisujeme údaje voltmetu, ze kterých pak obvyklým způsobem vypočteme dB a zhotovíme graf.

Jak jsem na začátku tohoto článku uvedl, lze tónového generátoru použít ještě pro jiná další měření, která jsou však mimo rámec tohoto pojednání. Za zmínku však stojí uvést, že v poslední době přichází na trh záznějové tónové generátory s elektrickým rozmitáním kmitočtu pomocí reaktanční elektronky. Toto zapojení umožňuje na stínítku osciloskopu pozorovat přímo celý kmitočtový průběh, takže odpadá zdlouhavé zjišťování průběhu bod po bodu. Výhoda spočívá v tom, že ihned vidíme, jak kterýkoliv zásah v zesilovači ovlivňuje jeho kmitočtový průběh.



Pohled do kolektivní stanice při cvičení.

## OSCILLOSKOP

Kamil Donát

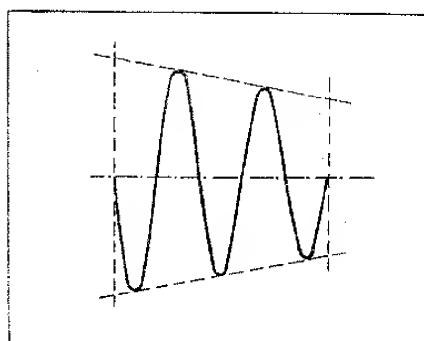
Elektronkový osciloskop (oscilograf) je z elektronických měřicích přístrojů snad nejužívanější. Tak jako dříve užívání osciloskopu bylo výsadou jen dokonale zařízených laboratoří, je jeho užívání dnes nebývale rozšířeno. Hlavní zásluhu má jistě všeobecnost, jež umožňuje užití tohoto přístroje pro nejrůznější měření v oboru elektroniky a tato měření demonstruje na stínítku obrazovky bez časového zpoždění způsobem neobvyčejně názorným, jež je srozumitelným a brzy pochopitelným i těm, kteří předtím nikdy s tímto přístrojem neprocovali. Proto dnes mnozí z amatérů, zabývající se vážnou prací v oboru elektro- a radiotechniky, si pořizují osciloskop hned po dobrém ručkovém měřícím přístroji. A to je také důvod, pro který dnes přistupujeme k popisu konstrukce takového přístroje. Chceme přinést nejprve zásady konstrukce osciloskopu, v článku následujícím pak vlastní popis přístroje. — Nejprve tedy o osciloskopu všeobecně. Pokročilejší a zkušenější čtenáři jistě pochopí, že tento článek, který má být užitečný především mladým amatérům, je nutno psát s ohledem na tuto skutečnost.

Při konstrukci a stavbě osciloskopu je účelné rozdělit si tuto práci na tři díly a to:

- a) zdroje napětí s obrazovkou,
- b) časová základna,
- c) zesílovač.

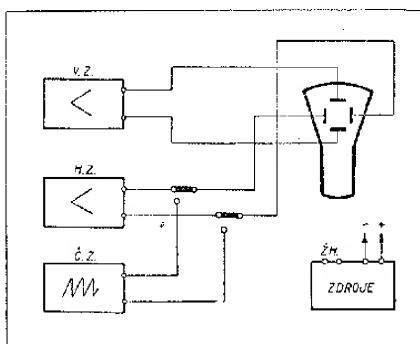
A tak jako je rozdělen celý návrh na uvedené tři díly, je vhodné provést tyto tři díly konstrukčně zcela samostatně, a to jak po stránce mechanické, tak i po stránce elektrické. Samostatné celky se mohou po elektrickém zapojení předem vyzkouset, než se navzájem spojí. To má značné, celkem zcela pochopitelné výhody, které oceníme jak při stavbě a se stavování, tak i při eventuálních opravách, kdy tato úprava značně přispívá k snadné orientaci a přehlednosti. Jak tuto zásadu v praxi nejlépe vyřešíme, ukáže praktický popis v dalším článku. Nejprve k bodu prvnímu, kterým jsou zdroje napětí s obrazovou elektronikou, která tvoří základ celého osciloskopu.

Obrazová elektronka je založena na obdobném principu jako jiné elektronky. Ze žhavené kathody vystupují elektrony, jejichž množství je řízeno řídící mřížkou, za kterou jsou dvě válcové anody, které mají za úkol tyto elektrony jednak urychlit a zároveň též vyštředit.



Obr. 1

prostě řečeno srovnat do úzkého svazku, podobně, jako činí skleněná čočka s paprsky světelnými. Proto se těmto anodám také říká elektrody zaostřovací. Takto soustředěný svazek elektronů prochází mezi dvěma páry vychylovacích destiček, navzájem kolmých. Na ty přivádíme vlastní měřené napětí buď přímo, nebo přes patřičné zesilovače, které těmto deskám udělají jistý napěťový potenciál, způsobující vychylování paprsku podle tohoto napětí. Za uvedenými vychylovacími deskami pak následuje vlastní stínítko, které září v místech, kam dopadají elektrony, vyzářené z katody. Vychylovací destičky samotné jsou konstrukčně provedeny buď tím způsobem, že jsou vždy obě sobě připadající destičky přesně stejné, pak je nutno na ně přivádět napětí souměrné proti zemi, což značí prakticky použití souměrného zesilovače. Nebo jsou destičky svým tvarem upzípousbeny tak, aby bylo možno na ně přivádět napětí nesouměrné, získané z jednoduchého zesilovače.



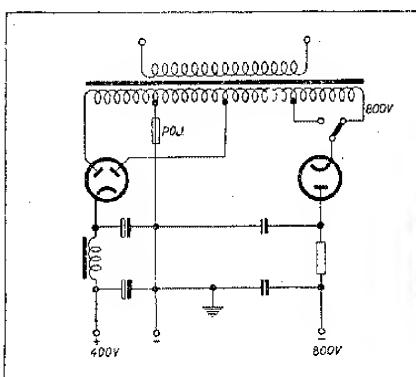
Obr. 2

měřeného napětí v závislosti na čase. Kdybychom totiž přivedli měřené napětí na svisle vychylující destičky a časové je nerozložili, dostali bychom na stínítku jen svislou čáru. Jestliže však paprsek vychylujeme současně též ve směru vodorovném rovnoramenně s časem, dostaneme na stínítku rozvinutý průběh měřeného napětí. Jako nejvhodnějšího vychylovacího napětí je používáno t. zv. pilového průběhu, u něhož napětí stoupá rovnoramenně s časem až do jisté hodnoty, kdy se zase velmi rychle vrátí do nuly své výchozí polohy. Tento čas, kdy se paprsek vraci do výchozí polohy, je proti času, potřebnému pro dosažení maximální amplitudty, velmi malý a tím dosáhneme prakticky dokonale rozvinutého průběhu napětí, který ve směru svislému je určen velikosti přiváděného měřeného napětí a ve směru vodorovném napětím časové základny. Časová základna sama je tvořena buď triodou plněnou plynem, nebo elektronkami. V obou případech je tedy opět zapotřebí napájecích zdrojů.

A jsme-li u vychylování paprsku ve směru vodorovného pomocí časové základny, je nutno říci si o té koncepcii osciloskopů, které mají také pro uvedené vodorovné vychylování samostatný zesilovač. Jestliže na tento horizontální zesilovač přivádime jiné nebo stejné měření napětí, můžeme na stínítku pozorovat t. zv. Lissajousovy obrazce. Hlavní užití v tomto případě je při měření fázových závislostí různých zařízení. Proto také většina moderních osciloskopů bývá tímto druhým zesilovačem vybavena. A tím se dostáváme k celkovému blokovému zapojení takového osciloskopu, určeného pro všeobecné použití. Vidíme je na obr. 2.

### Zdroje napětí

Pro napájení zesilovačů a časové základny potřebujeme vedle napětí žhavících stejnosměrných napětí o velikosti 350—450 V, pro napájecí obrazovky napětí 700—1200 V. Prakticky to provádíme dnes nejobvykleji buď podle obr. 3, nebo obr. 4. Na obr. 3 vidíme anodové vinutí na síťovém transformátoru prodlouženo v jedné větvi o přídavné vinutí vysokonapěťového zdroje pro obrazovou elektronku, které můžeme volit přepinatelné podle toho, jak právě vyžaduje okamžitá potřeba zvětšené svítivosti, nutná na př. při fotografování osciloskopů. Zdroj se skládá jednak z běžného anodového zdroje + 400 V a z druhého



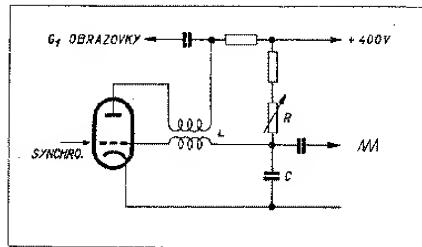
Obituary

zdroje o velikosti 800 V pro obrazovku. Usměrňovací elektronka vysokonapěťového zdroje je zapojena polaritou opačnou než zdroje pro zesilovač a základnu. Tak toho totiž vyžaduje obrazovka. Užití vysokého napětí, kde dosíti značné požadavky na isolaci síťového transformátoru a vyžaduje usměrňovač pro vyšší napětí. Proudy, které tato usměrňovací elektronka usměrňuje jsou při tom velmi malé, protože obrazovka spolu s napájecím řetězcem pro všechny její elektrody neodebírá více jak asi 1 až 2 mA. Přesto však se dnes často užívá zapojení, kde získáváme vysoké napětí pomocí zdvojovače se dvěma tužkovými usměrňovači, které bez zvláštního vinutí na síťovém trifu dají potřebné napěti pro obrazovku. Zapojení je na obr. 4. Síťové tridy obsahují jediné anodové vinutí  $2 \times 400$  V, které využíváme jednak běžným způsobem k získání stejnosměrného napěti pro zesilovač a základnu, jednak pro zdvojovač napěti. Napěti 400 V z jedné větve je přiváděno přes kondensátor  $C_2$  na dva tužkové usměrňovače pro 500 V/1 mA, které jsou zapojeny tak, že na kondensátoru  $C_1$  dostaneme stejnosměrné napěti dvojnásobné velikosti napěti střídavého.

K síťovým transformátorům samotným je nutné říci to, že jsou zde kladené zvýšené požadavky na co nejménší jeho rozptyl, proto volíme jeho průřez raději větší a větší počet závitů na volt, než kolik udává obvyklý vzorec  $n_1 = 45 : q$ , což nám zaručí menší sycení a tím požadovaný menší rozptyl. Obrazová elektronka je totiž chouloustivá na střídavá magnetická pole, proto jí umisťujeme raději dále od síťového transformátoru a dáváme ji do železného stínícího krytu.

Druhým dílem, o kterém dnes pojednáme, je časové základny. Nejčastěji se užívá časové základny tvořené plynovou triodou. (Obr. 5.) Princip spočívá v nabíjení kondensátoru  $C$  anodovým proudem elektronky  $E_1$ , která působí jako řiditelný odpor, při čemž rychlosť tohoto nabíjení je dána velikostí napěti stínici mřížky. Na kondensátor je zapojena paralelně plynová trioda, jejíž mřížkové předpětí je zvoleno tak, aby při jistém anodovém napěti řiditelné pentody zapálila a vybila tak zmíněný kondensátor. Tím však klesne napěti na anodě pentody, výboj v plynové triodě, často též zvané thyratron, je skončen, kondensátor se začne opět nabíjet a celý děj se opakuje. Výhodu časové základny s plynovou triodou je její celkem jedno-

duché zapojení, vlastnost triody velmi rychle vybíjet kondensátor, což je podmínkou pro krátký čas, potřebný k návratu paprsku. Výstupní napěti je také dostatečně velké, takže stačí k vychýlení paprsku přes celé stínítko, aniž by bylo nutno použít zesilovače. To je podstatná výhoda, protože pilový průběh sám je neobyčejně náročný na zesilovač, který s ohledem na množství jeho harmonických musí zpracovat zhruba desatero-násobek kmitočtu časové základny. Jinak je průběh zakreslen, čas nenabíhá rovnoměrně, rohy pily jsou zaobleny a pod. Nevyhodou těchto časových základien je omezení co do výše kmitočtu, který zde bývá max. 50—150 kc/s. Při vyšších kmitočtech se zvětšuje čas potřebný pro zpětný chod a tvar pilového kmitu se přibližuje trojúhelníku. Současně klesá také jeho amplituda, takže výsledný průběh je pro měřicí účely osciloskopu nepoužitelný. Přičinou těchto zjevů je ionizace plynu v elektronice, která nestačí probíhat tak rychle jako elektrony samé, takže kondensátor se nemůže tak rychle znova nabíjet. Pro osciloskop nízkofrekvenční je však hranice 150 kc/s naprostě dostačující, pro osciloskopu určené též k pozorování vy-

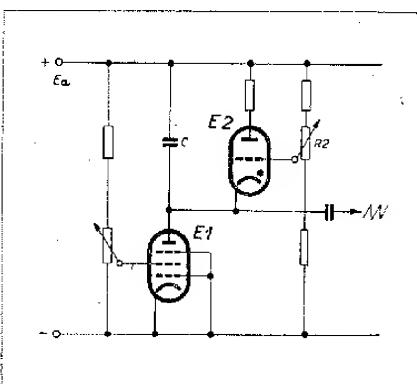


Obr. 6

me jeho zapojení. V obvodu anody a mřížky je oscilační cívka s velmi silnou vazbou. Jí se elektronka rozkmitá, při čemž teče dosíti velký mřížkový proud, který nabíjí kondensátor  $C$ . Jakmile je kondensátor nabit, přestane elektronka oscilovat a kondensátor se začne vybíjet přes odporník. Když je napěti na kondensátoru opět tak malé, že kmity znovu nasadí, celý pochod se opakuje. Na průběhu má vliv velikost anodového napěti, velikost zpětné vazby a vlastní kmitočet oscilační cívky. Čím jsou tyto hodnoty vyšší, tím je průběh lepší a doba zpětného chodu kratší. Výhodou tohoto rázuječího, často zvaného též relaxačního či blocking-oscilátoru je jeho jednoduchost a při tom dosíti vyhovující průběh pilového napěti, které pracuje celkem spolehlivě i do kmitočtů 200 kc/s. Za jistých okolností však lze uvést tento oscilátor do vyhovující funkce i při kmitočtech daleko vyšších, až několik megacyklů, ovšem v užším pracovním kmitočtovém rozsahu. Také u tohoto zapojení lze jednoduše získat napěti pro potlačení zpětného chodu a snadnou možnost synchronizace do řidící či třetí mřížky použité elektronky. Hodnota vysokofrekvenčního transformátoru je asi  $2 \mu\text{H}$ , to znamená na běžná keramická jádra ( $\varnothing 15$  mm) navinout asi po patnácti závitcích.

Ve většich oscilosopech se používá zapojení pomocí tří pentod, principiálně shodných s obr. 7. V zapojení jsou dvě pentody  $V1$  a  $V3$  a jedna pentoda koncová  $V2$ , vybíjející kondensátor  $C$ , nabíjený pentodou  $V1$ . Třetí elektronka  $V3$  má za účel urychlení nabíjecího procesu a snadné zavedení synchronizace. Celé zařízení pracuje velmi dobrě i do vysokých kmitočtů s jedinou nevelkou vadou, která spočívá v poněkud větším intervalu vybíjení, t. j. zvětšeného zpětného paprsku.

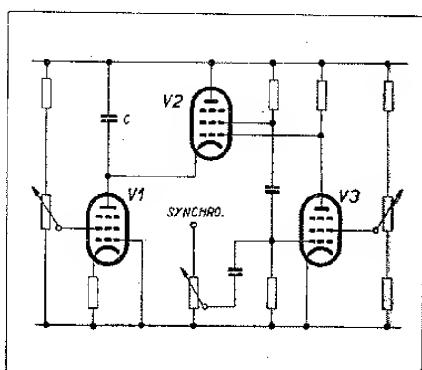
Konečně další způsob, jímž získáváme pilové napěti v oscilosopech, je zapojení různých multivibrátorů, transistorek,



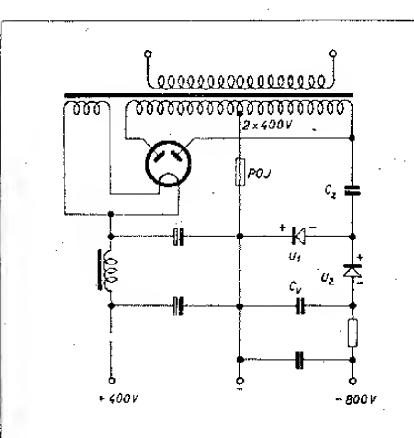
Obr. 5

sokofrekvenčních signálů je však kmitočet 150 Kc/s často nízký, neboť pro pozorování jednoho průběhu je třeba stejně vysokého kmitočtu časové základny jako má kmitočet měřený. To prakticky znamená, že přiváděme-li na př. měřený kmitočet 150 kc/s a kmitočet časové základny je také 150 kc/s, dostaneme na stínítku jeden stojící průběh měřeného napěti, jednu periodu. Jestliže je při stejném kmitočtu časové základny (150 kc/s) měřené napěti o kmitočtu 450 kc/s, vidíme na stínítku již tři průběhy a tento počet se zvětšujícím kmitočtem přiváděním měřeného napěti stále roste vždy po celistvých číslech. Obvykle se udává jako krajní hranice, aby časová základna pracovala nejméně do 1/10 kmitočtu, pro který je stavěn zesilovač měřených kmitočtů. Kdybychom totiž při 150 kc/s časové základny chtěli pozorovat kmitočet na př. 3 Mc/s (pokud by nám je vlastní zesilovač přenesl), bylo by na stínítku již 20 celých průběhů, period, jejichž tvar by byl proto již velmi těžko pozorovatelný. Z toho tedy vyplývá poměr časové základny k zesilovači 1 : 10.

Jiným, dnes často užívaným zapojením je generátor s jedinou elektronkou, t. zv. rázuječí oscilátor. Na obr. 6. vidí-



Obr. 7



Obr. 4

fantastronů a pod. Z nich se dosti často užívá kathodové vázaný multivibrátor, který byl v naší literatuře podrobně popsán v Elektroniku 1947 s. 278 a Krátkých vlnách 1951 str. 225, kde byly vyšvětleny též jeho pracovní podmínky pro dobrou funkci. Tyto multivibrátory mají často velmi dobré vlastnosti, obzvláště při použití v úzkém kmitočtovém rozsahu. Při potřebě pro široké kmitočtové rozsahy bývá obvykle dost obtížné nastavit hodnoty tak, aby generátor pracoval s vyhovujícím průběhem jak na kmitočtech nízkých, tak i na kmitočtech vysokých. Proto se dnes nejvíce užívá předcházejících zapojení s plynouhou triodiou, se třemi pentodami nebo rázujícího oscilátoru, který doznal rozšíření největšího.

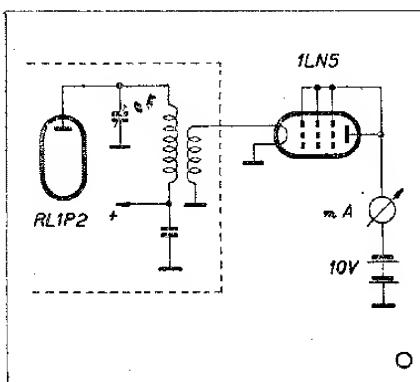
Tak jsme probrali vedle základních zásad pro stavbu osciloskopu zdroje napětí a časové základny. V příštím čísle budeme pokračovat článek o nejdůležitější části osciloskopu, kterou jsou zesilovače.

(Pokračování.)

\*

Při přestavbě „Karlíka“ na 28 Mc/s byl jsem postaven před otázkou, jak jej sladit, aby měl po celém pásmu souběh oscilátor s PA stupněm, resp., jak tento souběh indikovat. Po marných pokusech sehnat 40 mA žárovíčku, použil jsem bateriové elektronky 1LN5, kterou jsem zapojil jako diodu a žávili vysokofrekvenční proudem z vazební cívky PA stupně. Na anodu elektronky 1LN5 jsem připojil napětí asi 10 V a měřil její anodový proud.

Nahrazuje tu tedy elektronka tepelný miliamperméter.



Tímto způsobem se mi podařilo provést sladění bez nejmenších obtíží. Místo elektronky 1LN5 lze použít jakékoli bateriové elektronky se žávícím proudem okolo 50 mA.

(J. Fähnrich)

\*

Na sovětském venkově se šíří hnuty, které usiluje o slučování údržby a obsluhy místních sdělovacích zařízení. Dosud bývala v kolchozech instalována zvláště místní telefonní ústředna, ústředna drátového rozhlasu, rozvaděče elektrického proudu a pod. Soustředění téhoto zařízení do společných místností se společnou obsluhou a údržbou přineslo cenné úspory a podstatně zkrátilo poruchové časy.

## KRYSTALOVÝ MULTIVIBRÁTOR K CEJCHOVÁNÍ PŘIJIMAČŮ A OSCILÁTORŮ

Ing. Lubor Závada

S postupujícím zdokonalováním amatérské práce stále stoupají požadavky na její přesnost. Doby, kdy signální generátor s přesností 1% byl snem i klubovní dílny, dálvo minuly a dnes má každý trochu vyspělý amatér vlastní více či méně dokonalý signální generátor s přesností velmi dobře postačující pro vyvažování přijimačů. U signálních generátorů – což jsou oscilátory s možností odberu v napětí řádu od mikrovoltu asi do 1V s nepatrnými výstupními výkony, ale se zařízením zabraňujícím změně kmitočtu se změnou zátěže (obvykle oddělovací elektronka), nebývá obvykle přesnost ani stálost kmitočtu velká a mění se se stárnutím elektronek, cívek, kondensátorů a se změnou napájecích napětí. Zařízení často nevyvájí tepelně kompensována, takže i změna teploty přístroje nebo okolí má vliv na vyráběný kmitočet.

Tyto vlastnosti při normálním užívání – obvykle vyvažování superhetu – nevadí, neboť je celkem lhostejno, zda použitá mezfrekvence má 468 kc/s nebo 464 kc/s a zda vyžadujeme při na př. 1200 kc/s nebo 1250 kc/s. Hlavní je, aby při vyvažování se stále nastavovala stejná (byť i oproti údaji stupnice odchylná) hodnota. Toto je při souvislé práci, trvající zpravidla něco přes hodinu, zaručeno i u přístroje velmi málo dokonaleho.

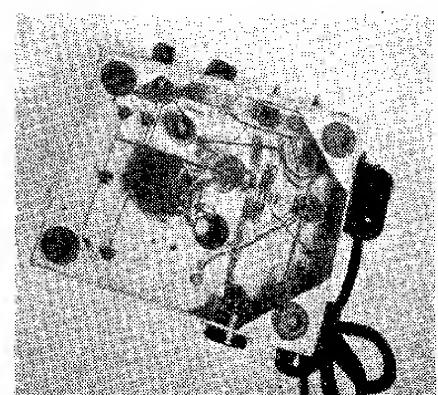
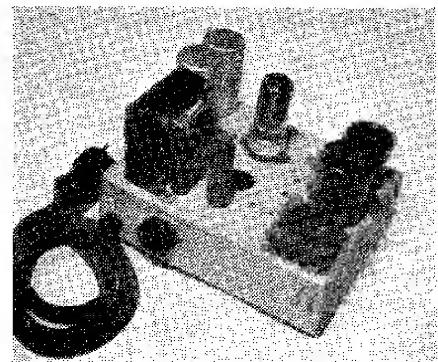
Zcela jinak je tomu při cejchování přijimačů (případně oscilátorů). Na příklad na středních vlnách v oblasti 900 kc/s znamená 1% chyby 9 kc/s t. j. rozestup vysílačů a na krátkých vlnách v pásmu 15 Mc/s znamená 1% chyby 150 kc/s a do toho se vejde více než 15 vysílačů.

Amatérská praxe obchází obvykle tyto potíže cejchováním stupnice podle zachycených vysílačů, což však je dosti obtížné a kromě toho na krátkých vlnách velmi nespolehlivé, jednak pro chybějící údaje o kmitočtech zachycených vysílačů, jednak pro dvojí výskyt každého vysílače (zrcadla). Tovární praxe přešla pro účely cejchování již dávno na metodu používající oscilátoru o velmi přesném kmitočtu – obvykle dosti nízkém – jehož výstupní křivka napětí se silně skreslí – na příklad usměrněním diodou – takže se získá hojnost vý-

šich harmonických a ty pak slouží k cejchování přístrojů, neboť jsou od sebe vzdáleny o kmitočet základního oscilátoru. Takový oscilátor má označení multivibrátor a jeho základní kmitočet bývá 100 kc/s, takže na př. na rozsahu středních vln dá 15–16 cejchovaných bodů, což pro přesnost stupnice je víc než dostačující. Dokonce jsou známy multivibrátoru, kde tento základní kmitočet synchronizuje zdroj impulsů o kmitočtu 10 kc/s, jež jsou slyšitelné i v pásmu 30 Mc/s! To ovšem dovolí kreslit stupnici po 10 kc/s. Jako základní oscilátor multivibrátoru může sloužit každý dosti stabilní oscilátor tepelně a napěťově (žhavení!) kompensováný (na př. velmi vhodný je Clappův oscilátor).

Ovšem nejpřesnější je oscilátor řízený krystalem, u něhož je většina rozložovacích faktorů eliminována předem a jehož přesnost závisí na přesnosti křemenného výbrusu. Tato přesnost není dána v procentech, ale při krystalu 100 kc/s je dána několika cykly, tedy v procentech promile! Je to přesnost taková, jako bychom měřili vzdálenost 100 km s přesností několika metrů!

Při tom je každá harmonická procentuálně stejně přesná jako základní kmitočet. A v tom tkví hlavní výhoda multivibrátoru, neboť dává přesné vysoké kmitočty, jež se jinak velmi těžko udržují v přijatelných mezích přesnosti.



Několik fotografií krystalového multivibrátoru

Je si však třeba uvědomit, že krystal je po stránce elektrické velmi komplikovaný obvod a jeho kmitočet se může posouvat vlivem kapacity držáku a vlivem jiných paralelních kapacit. Proto u velmi přesných multivibrátorů je používáno kompenzace tohoto vlivu kapacit a takové multivibrátory jsou pak přímo kmitočtovými normály.

Pro amatérskou potřebu cejchování však je tato přílišná přesnost zbytečná (je asi o třídu výše než u popisovaného multivibrátoru) a pro tuto potřebu vyhoví zapojení jednodušší. Velmi pěkný multivibrátor s krystalem byl popsán v Elektroniku roč. 1949 č. 5 a začal jsem původně s tímto zapojením. Přístroj používal jedné elektronky ECH 21, jejíž heptoda v triodovém zapojení pracovala jako krystalem řízený oscilátor a trioda pracovala jako anodový detektor, který deformoval sinusovou křivku vyráběného kmitočtu usměrněním a tím se získávaly vyšší harmonické. Přístroj se vyznačoval tím, že anodový okruh heptody nebyl laděn, pouze se přepínala tlumivka.

Modulace – pro identifikaci signálu – byla provedena neonkovým bzučákem.

Z vlastních zkušeností vím, že přístroj pracoval velmi dobře, jen jeho nejvyšší harmonické silně slabý – (poměrně malý výkon). Proto jsem hledal řešení, které by bylo jednodušší, dávalo větší výkon základního kmitočtu a tedy i vyšších harmonických, aby dovolovalo cejchování i méně citlivých přístrojů (na př. interferenčních vlnoměrů), mělo výstupní tvar napětí bohatší na harmonické než obvyklá usměrněná sinusovka – a tím se dosáhlo zvedenutí síly vyšších harmonických.

Tento záměr se – po řadě pokusů – podařil a zapojení je natolik originální, že pokládám za svou amatérskou povinnost sdělit výsledky amatérské veřejnosti.

#### Popis vyuvinutého zapojení:

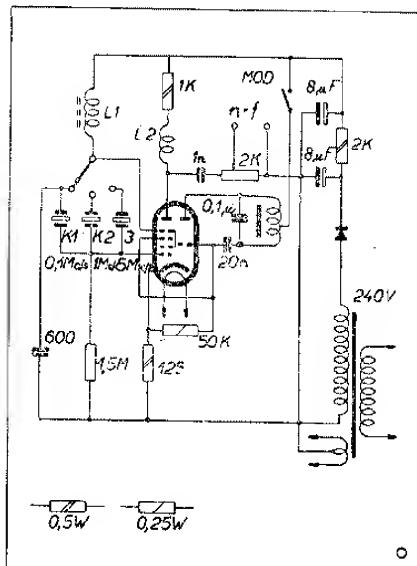
Chtěl jsem se přiblížit výstupním napětím krátkodobým impulsům, jež, jak známo, mají velké množství harmonických. Obvyklou cestu přes získání sinusového základního kmitočtu a pak její deformaci na př. usměrněním jsem shledal zbytečně komplikovanou a nutně zeslabující výstupní napětí, nechleď ke kmitočtové závislosti deformujícího zařízení, která opět zeslabí nejvyšší harmonické.

Z toho vyplýnula nutnost výroby toho silně deformovaného výstupního napětí v jediné elektronce.

Použil jsem heptody v ECH 21, jednak jako triodového, krystalem řízeného oscilátoru a sice na dráze katoda – první mřížka – stíničí mřížka, využil třetí mřížky pro modulování signálu (mírná kmitočtová modulace nevadí – neboť slouží pouze k vyhledávání signálu, cejchování se provádí bez modulace) a výstupní napětí oddebrá z anody, aby se vyloučil vliv poměru na výstupu na kmitočet. Slouží tedy heptoda jako oscilátor, modulátor a oddělovací elektronka.

Trioda v ECH 21 je zdrojem modulačního napětí.

Toho všeho však bylo již dříve v různých obměnách použito. Novinkou je, že oscilační elektronka je přivedena do tak silných oscilací, že pracuje od jednoho uzavření k druhému.



Obr. 1

Pro zajímavost uvádíme tabulkou naměřených hodnot:

f	Eg,	Ia (celkový)
100 kc/s	- 50 V	8 mA
1 Mc/s	- 60 V	2 mA
5 Mc/s	- 30 V	8 mA

(měření anodového proudu bylo prováděno mimo měření napětí na mřížce oscilátoru, neboť přiložením voltmetru na mřížku byl anodový proud změněn – zvláště u vyšších kmitočtů. Je tedy oscilační napětí ve skutečnosti značně vyšší než bylo na mřížce naměřeno (vnitřní odpor voltmetru byl 0,3 Megaohmy).

Tyto hodnoty, jež jsou pří až šestkrát vyšší než normálně naměříme na mřížce oscilátoru, dokazují, že elektronka osculuje velmi energicky. Osciloskop ukázal průběh napětí (aspoň na 100 kc/s – na vý autorův nestačil) podobný Vysokým Tatram; skutečně bylo dosaženo velmi značných impulsů o době trvání asi 1/5 periody. Proto tedy zjištění 30. harmonické na obyčejném interferenčním vlnoměru osazeném výstupním pentodou nebylo zvláštěm problém!

V zapojení samotném není žádných záhad. Energických oscilací bylo dosaženo zapojením krystalu mezi anodu a mřížku oscilátoru a v tomto zapojení s jedinou anodovou tlumivkou silně oscilovaly krystaly 100 kc/s, 1 Mc/s, 3,5 Mc/s, 5 Mc/s. Pouze krystal 100 kc/s si žádal připojení kondenzátoru 600 pF mezi anodou a zem a někdy poklepnutí, aby naskočily oscilace – byl asi vlivem nedokonalého držáku líný – u ostatních krytalů zmiňovaný kondenzátor oscilace zaslabiloval. Z toho je patrné, že jeho volba bude individuální podle použitého krystu-

la. Anodová tlumivka L<sub>1</sub> byla vinuta na hrnečkovém jádře o průměru trnu 10 mm na kostříčku o čtyřech zářezech a měla 500 závitů drátu 0,1 mm smalt a hedvábí. Její hodnota není kritická a vyhověly skoro stejně dobře i jiné čtvrtky podobných vlastností. Nebude tedy kamenem úrazu při stavbě – multivibrátor se rozbehne prakticky s každou lepší tlumivkou a jeho činnost lze zdokonalovat zkoušením jiných tlumivek.

V anodovém okruhu heptody je pro odběr výstupního napětí vřazen obvod RL, odporník 0,5W a dioda 0,25W.

má hodnotu 1000 ohmů, indukčnost je malá v tlumivce asi hodnoty 5 μH. Byla s úspěchem použita tlumivka na kalitativním tělesku – ve čtyřech zářezech asi po 10 závitech drátu 0,25 smalt a hedvábí. Jejím úkolem je zesiňovat vyšší harmonické, což s úspěchem činí – avšak multivibrátor lze dobře zkoušet bez ní a podle poměru si ji přizpůsobit.

Regulace odběru výstupního napětí a tím i síly signálu se dělá potenciometrem 2000 ohmů u nějž dbáme, aby neměl příliš velkou kapacitu proti zemi, vyhoví však každý dobrý výrobek. Vazební kondenzátor 1000 pF je nejlepší s keramickým, nebo slídovým dielektrikem a jeho velikost není kritická.

Pro modulaci bylo použito tříbodového zapojení oscilátoru a využito triody v ECH 21. Vazba je jednak přímým spojením mřížky triody s třetí mřížkou heptody, jednak společným odporem v katodě, který dává heptodě základní předpětí. Samotná vazba tímto odporem se ukázala příliš slabá a modulace proto mělká.

Jako indukčnosti je použito malé tlumivky na železném jádře průřezu cca 1,7 cm<sup>2</sup> a 2000 závitech drátu Ø 0,2 smalt a odbočka je na 500 závitech od mřížky. Jádro má vzduchovou mezceru cca 0,4 mm. Vhodným kondenzátorem, použil jsem (0,1 μF), nastavíme přijemnou výšku tónu. Napětí na mřížce triody má být – 8 až – 10 V, pak je modulační napětí takřka sinusové, (ač na tom celkem nczáleží!). Velikost oscilací měníme polohou odbočky a vazebním kondenzátorem (ve schématu 20 μF).

Síťová část přístroje je velmi prostá, neboť odběr proudu je asi 10–12 mA včetně modulační elektronky. Transformátor je jednocestný, usměrnění selénovým usměrňovačem, ovšem nic není na překážku použití usměrnění elektronkou.

K filtraci zcela postačil řetěz z odporu 2000 ohmů a dvou elektrolytů po 8 μF.

Kostra je ze železného plechu síly 1mm, a byla nastříkána hliníkovým nitrolakem, čímž nabyla velmi hezkého vzhledu. Rozměry jsou 155 × 195 × 55 mm. Kostra má nožky z gumových nárazníčků a za elektronkou je větrací otvor, aby bylo zaručeno dobré chlazení přístroje, neboť oteplením se kmitočet krystalu mění. Také všechny části, jež se v provozu zahřívají jsou od krystalů co nejdále.

Štítek na čelní stěně je papírový, kreslený a psaný tuší a po přilepení roztokem trotilitu v benzenu (benzol) je přetřen tímto roztokem, čímž nabyl velmi pěkného vzhledu a je chráněn před ušpiněním. Se stejným úspěchem lze použít průhledného nitrolaku, jen je potřebí provést nános stříkáním, jinak je nebezpečí vsáknutí a po uschnutí se pak objeví místa průsvitnější, jež činí dojem mastných skvrn. Trolitolový roztok v benzenu i když je jím papír nasycen, po vyschnutí nezanechává podobných skvrn.

Na čelní destičce jsou umístěny (počínaje zleva) tyto orgány: přepinač krystalů, regulátor síly, vypinač modulace, síťový vypinač a výstupní zdířky. V zadu je umístěn přepinač napětí transformátoru.

Velmi značného zdokonalení přístroje se dosáhne p oužitím dvoupólového přepinače pro přepínání krystalů (neměl jsem jej doma), aby se přepínal také

mřížkový přívod ke krystalům a tím se odstranilo působení kapacit spojů, v mřížkovém obvodu, což nedovolí při jednopólovém přepinači vymezení kapacitního posunu kmitočtu o němž byla zmínka na počátku článku.

Jinak je rozmístění součástí patrné ze snímků a jelikož tento přístroj budou stavěti asi jen zkušenější amatérů není snad potřebi podrobnějšího vodítka.

Průběh výstupního napětí je znázorněn na obr. 2. Byl získán přímým přivedením na destičky osciloskopu a jelikož původní obrázek měl maximální výšku 7 mm, nebylo možno jej fotografovat. V mému osciloskopu totiž pracují zesilovače až do 200 kc/s a tak se jeví křivka napětí skoro jako pilová s exponentiálními náběhy (samozřejmě – protože vyšší harmonické, nad 200 kc/s, jichž má vyráběné napětí hojně, byly zesilovačem setřeny). Z výšky obrazu a citlivosti osciloskopu bylo odhadnuto výstupní napětí až na 6 V, což je hodnota velmi značná a zaručí příjem harmonických i velmi vzdálených od základního kmitočtu méně citlivými přijímači, což také praxe plně prokázala.

Zajímavé při tom bylo, že napětí na krystalu mělo průběh takřka sinusový!

A nyní několik slov k použití.  
Přístroj mi slouží již skoro dva roky a s publikací vyčkával jsem proto tak dlouho, že jsem neměl k disposici krystal 5 Mc/s, ale jen 3,5 Mc/s a měl obavy, že při tomto vyšším kmitočtu se projeví nějaké dosud nepoznané nedostatky použitého jednoduchého zapojení. To se nestalo – krystal 5 Mc/s po zasunutí začal velmi pěkně oscilovat, dokonce s větší amplitudou než krystal 3,5 Mc/s.

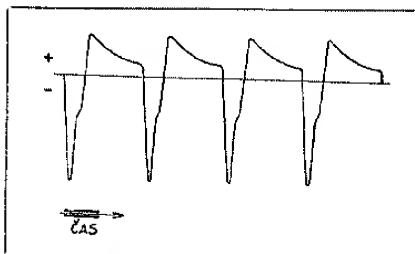
Větší počet krystalů je volen proto, aby nenastal omyl v harmonických a aby bylo možno jít až do rozsahu ultrakrátkých vln.

Na rozsahu dlouhých vln používáme jen krystal 100 kc/s, na rozsahu středních vln vymezí krystal 1 Mc/s střed pásmá a od něj je již snadné získávat body stupnice vzdálené po 100 kc/s, obdobně na krátkých vlnách vymezí krystal 5 Mc/s body 10 Mc/s a 15 Mc/s a od nich se pak vychází pro přesnější cejchování.

Jako příklad užití budiž uvedeno cejchování pomocného vysílače ze 4. čísla Elektronika 1950, který cejchovat podle vysílačů je úplný hlavolam; s popisovaným multivibrátorem to byla práce na půl hodiny včetně deformace rozstříhaných krajních desek kondensátoru, aby stupnice lépe souhlasila se skutečností.

Samotné cejchování přijímačů je snadné. Při vhodně nastavené síle nalezneme přibližnou polohu harmonické za použití modulace v multivibrátoru, pak modulaci vypneme a přesně doladíme a to při přístrojích s možností zpětné vazby podle nulových rázů, u přístrojů s automatickou podle napětí automaticky kontrolovaném bud' elektronkovým indikátorem (magické oko), nebo citlivým ručkovým přístrojem, což je lepší. Přesnost je u nulových rázů ovšem větší.

Cejchování oscilátorů je nutno provést oklikou přes přijímač a sice tak, že libovolným přijímačem přijatou některou harmonickou napískáváme oscilátorem na nulové rázy. Vazba s citlivým přijímačem – standardním superhetem (ba i dvojkou!) byla prováděna tak, že multivibrátor byl prostě postaven na



Obr. 2

skříň přijímače, což docela stačilo pro měření i velmi vzdálených harmonických.

Při tomto způsobu je si však třeba uvědomit, že i cejchovaný oscilátor má své harmonické kmitočty, jež mohou interferovat s nějakou jinou harmonickou multivibrátoru než by bylo pro měření žádoucí. Proto je nutno dát pozor, aby byl oscilátor na správném rozsahu a nedošlo k omylům.

Naprosto tomu má tato možnost tu výhodu, že možno cejchovat na oscilátoru i mezi hodnoty mezi jednotlivými celistvými násobky kmitočtu.

Právě při psaní této řádků jsem si ověřil na obyčejné dvoulampovce nastavení na 1 Mc/s, s uvolněnou zpětnou vazbou, na jejíž skřínce stojí multivibrátor pracující také na kmitočtu 1 Mc/s a nemající jiného spojení s přijímačem, že signální generátor dává dobře slyšitelné záZNĚje při 1/10 f t. j. 100 kc/s, 1/9 f t. j. 111,11 kc/s, při 1/8 f t. j. 125 kc/s, při 1/7 f t. j. 143 kc/s, při 1/6 f t. j. 166,66 kc/s, při 1/5 f t. j. 200 kc/s, při 1/4 f t. j. 250 kc/s, při 1/3 f t. j. 333,33 kc/s, při 1/2 f t. j. 500 kc/s. Lze tedy s krystalem 1 Mc/s získat velmi přesné cejchování mezi frekvenčního kmitočtu 125 kc/s.

Při dlouhovlnných mezfrekvencích lze získat dva body 100 a 143 kc/s, na rozsahu dlouhých vln tři body, 200, 250 a 333 kc/s a na středních vlnách dva body 500 kc/s a 1 Mc/s.

Totéž ovšem lze provést na některé vyšší harmonické na příklad na 2 Mc/s nebo na 3 Mc/s. Přijímač musí být ovšem schopen tuto harmonickou přijímat, čímž se cejchovní body velmi znamenitě zhustí. Pro krátkovlnnou mezfrekvenci dostaneme cejchovní body na 1/7 z 3 Mc/s t. j. 428,6 kc/s a 1/9 ze 4 Mc/s, t. j. 444,4 kc/s, případně 1/11 z 5 Mc/s t. j. 454 kc/s. A právě toto je největší výhoda multivibrátoru, že pořízením jednoho krystalu 1 Mc/s lze při dovedné práci ocejchovat rozsahy signálního generátoru od nejdělsších až po nejkratší vlny. Je ovšem potřebí předem mít stupnice alespoň přibližně zjištěny, neboť omyl je velmi snadný.

Při práci na krátkých vlnách je pro cejchování vždy vhodnější použítí přijímače s přímým zesílením (stačí dvojka), neboť superhet s výskytem zrcadel nám z celého cejchování může udělat nerotačelnou motanici.

U signálních generátorů s hotovou stupnicí pokusíme se tuto uvést v soulad s harmonickými multivibrátoru jednak měněním hodnoty počáteční kapacity na počátku rozsahu a indukčnosti na konci rozsahu – v průběhu rozsahu pak přiblížujeme průběh škály ke správným bodům ohýbáním nařezaných rotorových plechů. Nakonec rozhodíme chybou

tak, aby po celém rozsahu byly snesitelné. Tím se nám maximální chyba zmenší asi na polovinu proti tomu, kdybychom chtěli mít všechny chyby jen kladné, nebo záporné. Ohýbání rotorových plechů provádíme na rozsahu, který pokládáme za nejdůležitější – na ostatních se musíme spokojit s nastavením počáteční kapacity a indukčnosti – průběh během rozsahu pak ovšem nemůžeme měnit.

Po nastavení celého signálního generátoru zhotovíme cejchovní křivku a sice tak, že na milimetrovém papíře nanášíme na vodorovnou osu kmitočet udávaný stupnicí signálního generátoru a na svislou osu nanášíme chybu – t. j. počet kc/s o něž se podle stupnice liší údaj proti správné hodnotě. Stačí pak při měření vzít na stupnici tuto korekci, abychom dostali ze signálního generátoru velmi přesný kmitočet. Také nám usnadní kontrolu signálního generátoru, kterou občas musíme provádět, neboť při ní nastavujeme hodnoty podle cejchovní křivky a ušetříme si obtížné rozehazování chyb na kladné a záporné, jež jsme prováděli na začátku při sestavování cejchovní křivky. Je samozřejmé, že užití krystalového multivibrátoru je ještě daleko širší, ale na jednotlivé triky přijde již pozorný amatér při práci sám a bude mít nezkalenou radost z objevitelské činnosti.

Stinnou stránkou tohoto přístroje je značná cena krystalů a jejich těžká dostupnost. Proto autor předpokládá, že multivibrátor budou stavěti více kluby než amatéři, aby byl pokud možno využit širším kolektivem.

Není také naprosto nutno mít krystaly o celistvých kmitočtech. Práce s nimi je obtížnější, neboť stupnice se získávají oklikou přes cejchovní diagramy a tím se přesnost snižuje. Avšak velmi dobré služby vykoná i mezfrekvenční krystal o 466 kc/s, který je možno sem tam ve výprodeji dostat – jakkoli přesnost jeho kmitočtu není nikterak zvláštní.

Všem zájemcům přejí mnoho úspěchů a radosti z tohoto neocenitelného pomocníka.

★

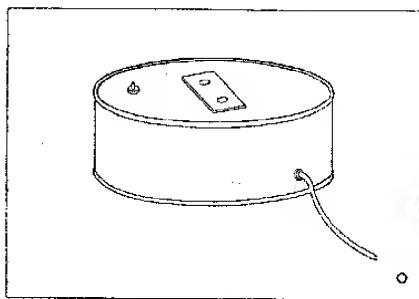
## Krystalový kalibrátor

Rudolf Siegel

Pro rychlé, avšak přesné kontrolování kmitočtů se nám velmi často hodí kalibrátor, který nám dává široký výjíí násobků základního kmitočtu. Řešil jsem konstrukci tohoto kalibrátoru sice poněkud svérázně, ale přesto doufám, že se hodí i někomu ze široké obce radioamatérů.

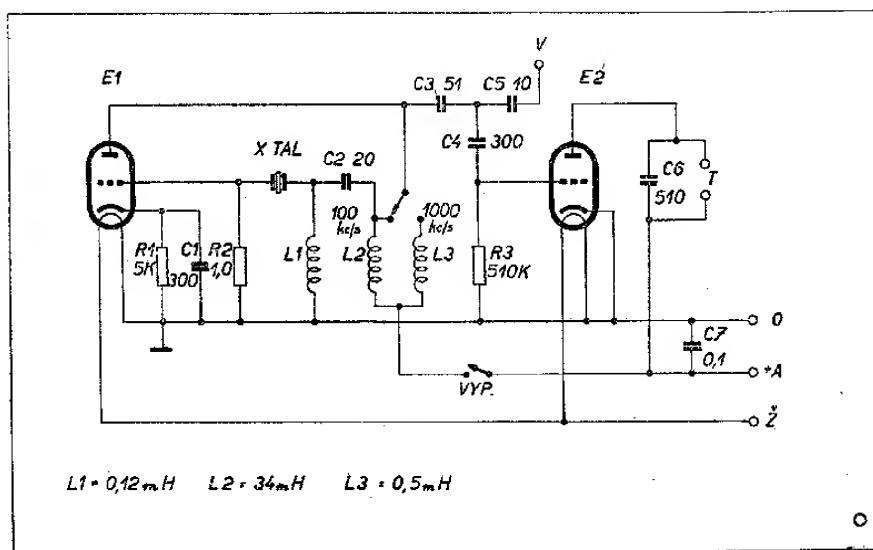
Elektrické zapojení je na obr. 2. Je použito elektronky RV 12 P 2000 v Pearsonově zapojení mezi první a druhou mřížkou, zatím co z anody odebíráme přes kondensátor 30 pF v napětí.

Mechanicky jsem to řešil tak, jak ukazuje obr. 1. Použil jsem plechovky od dětské přesnídávky, do které jsem vmontoval spodek pro RV 12 P 2000, potřebné odpory a kondensátory. Na horní víčko jsem umístil zdírky s roztečí 19 mm a výstupní šroubek, který jsem plechem provedl keramickou průchodkou. Do boku jsem vyvrtal otvor, kterým jsou vyvedeny přívody pro napájení, které dodává běžný eliminátor.

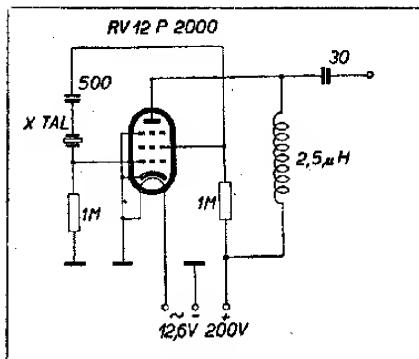


Obr. 1

Spodní dno plechovky jsem vystříhl z víčka větší plechovky a tím jsem krajíčku uzavřel tak, že jsem víčko na několika místech připájal. Je to sice provedení „nedobytné“, ale kalibrátoru ne-používáme tak často a tak elektronka i odpory vydrží dlouho.



Obr. 3



Obr. 2

Do zdířek v horním víčku zasuňu nyní takový krystal, jaký potřebuji a cejchují.

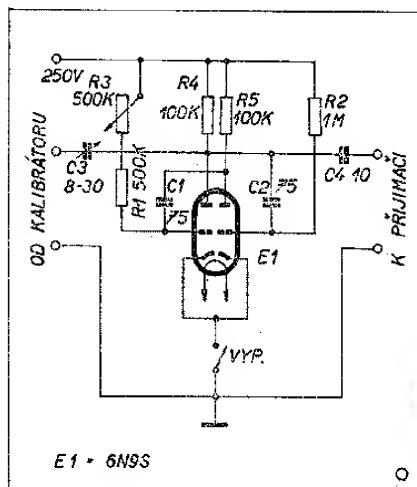
Krystal nemusí mít vždy „kulatou“ hodnotu. Stačí známe-li jeho přesný kmitočet a jeho násobky nám potom již slouží stejně jako při „kulaté“ hodnotě. Praxe ukázala, že s krystalem 328 kc/s je možno ještě dobré cejchovat okolo 7 Mc/s, s 500 kc/s do 30 Mc/s a s 1 Mc/s do 100 Mc/s. Krystal 5,5 Mc/s dává ještě dosti silné harmonické na 220 Mc/s při poslechu na superreakční přijímač.

Celkový náklad na přístroj je několik korun a tém, kteří vlastní nějaký krystal bude dobrým pomocníkem.

\*

#### Krystalové kalibrátory

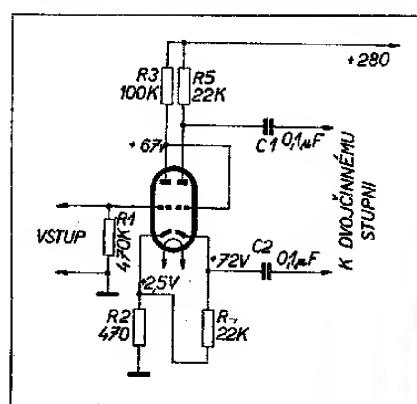
Některé krystaly, jichž se užívá v kalibrátořích, lze rozkmitat na dvou značně odlišných kmitočtech. Ve schématu podle obr. 3. kmitá krystalový oscilátor s tímtož krystalem buď s kmitočtem 100 kc/s (krystal kmitá podélně) anebo s kmitočtem 1000 kc/s (krystal kmitá příčně). Vzdálenost dvou harmonických kmitočtů 100 kc/s je někdy pro přesné cejchování příliš velká a bylo by zapotřebí kmitočtu nižšího, který je však těžko stabilisovat krystalem. Použijeme-li multivibrátor, který lze snadno synchronizovat na nějaké harmonické, dosáhneme snadno dělení kmitočtu dvěma, pěti, deseti a pod. Multivibrátor podle obr. 4 synchronizován na pětím 10–12 V a stabilisovaném kmitočtu 100 kc/s kmitá přesně na 20 kc/s a průběh jeho anodového proudu obsahuje dostatečný počet harmonických. Snese změny napájecích napěti o  $\pm 15\%$ , aniž se změní dělící poměr. (Radio)



Obr. 4

#### Fázový invertor s rozděleným zatěžovacím odporem

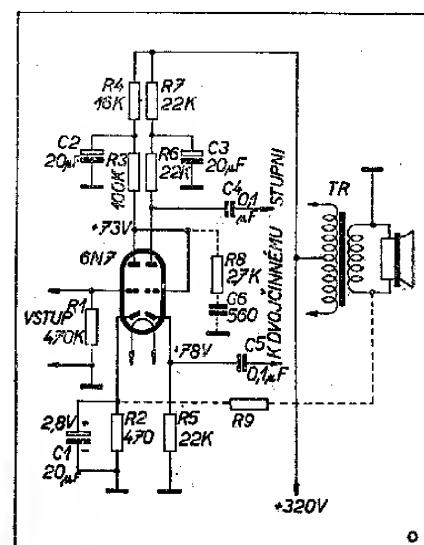
uvádí sovětský časopis Radio 3/53 (obr. 5.). Je osazen dvojitou triodou s oddělenými kathodami (dvojité triody s oddělenými kathodami se budou vyrábět i u nás). První trioda pracuje jako odporový zesiňovač vázany galvanicky s druhou triodou, která působí jako invertor. Správné záporné předpětí pro mřížku pravé triody se nastaví velikostí odporníků  $R_4$  a  $R_7$ . Rozkmitá-li se levá tri-



Obr.

da, je možno utlumit oscilace připojením člena  $R_4C_6$  na její anodu. Do obvodu lze zavést zápornou zpětnou vazbu připojením sekundárního vinutí výstupního transformátoru přes odpór  $R_8$  parallelně ke kathodovému odporu  $R_2$ . Kondensátor  $C_1$  musí být ovšem odpojen. Velikost odporu  $R_8$  závisí na požadovaném stupni zpětné vazby a na výstupním transformátoru; pohybuje se kolem několika tisíc ohmů.

Zesílení lze zvětšit zavedením kladné proudové zpětné vazby, odpojíme-li kathodový kondensátor  $C_1$  a přepojíme-li dolní konec kathodového odporu pravé triody na katodu levé triody. Kladnou zpětnou vazbou se zvětší zesílení a zmenší výstupní odpor inversního stupně, aniž se poruší souměrnost výstupního napěti. Zmíněná úprava je na obr. 6. Má-li invertor na obr. 5 zesílení 14, klesne bez kathodového kondensátoru zesílení na 7 a zavedením kladné vazby stoupne na 21. Výstupní napětí je asi 30 V proti zemi. Zesílení klesne o 1 dB až při kmitočtu 50 kc/s u napětí snímaného s anodou a při 150 kc/s při výstupu z katody. Od 10 kc/s lze pozorovat fázový posun mezi oběma napětími, při 20 kc/s desahuje chyba jen 5%.

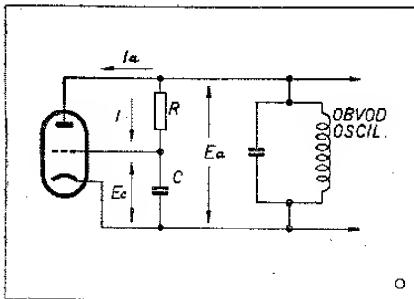


Obr. 6

# O REAKTANČNÍ ELEKTRONCE

Zdeněk Šoupař

Z mnohých způsobů modulace používaných v kmitočtové modulaci je nejvýhodnější modulace reaktanční elektronkou. V tomto článku ukážeme, jak tákovo reaktanční elektronka pracuje a jaké je její praktické použití. Název „reaktanční elektronka“ není správný, neboť elektronka je součástí obvodu, ve kterém pracuje. Správný by byl ná-



Obr. 1

zev „reaktanční zapojení“, který se však mezi techniky nevžil. Vžil se název „reaktanční elektronka“ a o jejím obvodu pojednáme.

Reaktanční elektronka v různých zapojeních nahradí nám reaktanci kapacity nebo indukčnosti. Velikost ekvivalentní kapacity nebo indukčnosti můžeme měnit změnou předpěti přiváděného na první pracovní mřížku této reaktanční elektronky.

Jedno z mnohých zapojení ukazuje obr. 1.

Zapojení pracuje takto: Napětí  $E_a$  z rezonančního obvodu oscilátoru připojíme na anodu a katodu reaktanční elektronky. Paralelně k ní zapojíme obvod  $R-C$ , jehož střed je spojen s pracovní mřížkou elektronky. Velikost odporu  $R$  je o mnoho větší, než kapacitní reaktance kondensátoru  $C$  ( $C_R = \frac{1}{\omega \cdot C}$ ).

Proud  $I$  v obvodu  $R-C$  bude tedy záviset hlavně na velikosti odporu  $R$  a bude ve fázi s anodovým napětím  $E_a$ . Průchod tohoto proudu kondensátorem  $C$  vytváří na něm napětí  $E_c = \frac{I}{\omega \cdot C}$ , které bude fázově zpožděno za proudem  $I$  o  $90^\circ$ . Napětí  $E_c$  je mezi pracovní mřížkou a kathodou reaktanční elektronky. Velikost anodového proudu je jak známo závislá na anodovém napětí a napětí na pracovní mřížce. U současných pentod, změny anodového napětí o cca  $\pm 15\%$  nemají vliv na an-

dový proud. Tento proud závisí také na mřížkovém napětí.

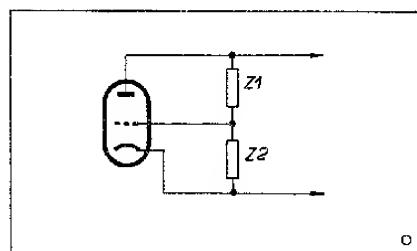
Proto anodový proud reaktanční elektronky  $I_a$  je ve fázi s mřížkovým napětím  $E_c$ , fázově zpožděn o  $90^\circ$  za proudem  $I$  v obvodu  $R-C$  a současně za anodovým napětím  $E_a$ . Pro názornost je na obr. 2 vektorový diagram proudu a napětí reaktanční elektronky.

Za těchto podmínek představuje obvod anoda-odpor  $R$ -mřížka-kondensátor  $C$ -kathoda obvod reaktanční elektronky, který se bude chovat jako induktivní reaktance (napětí  $E_a$  předchází proud  $I_a$  o  $90^\circ$ ). Ekvivalentní indukčnost takové reaktanční elektronky dá se přibližně vypočítat ze vzorce:

$$L_{ehv} = \frac{R \cdot C}{S},$$

kde  $S$  je strmost použité elektronky.

Při změně napětí řídící mřížky změní se strmost elektronky  $S$ , což umožní změnu ekvivalentní indukčnosti elektronky. Kombinací různých hodnot impedancí „ $Z_1$ “ mezi anodou a mřížkou a „ $Z_2$ “ mezi mřížkou a katodou (obr. 3) možno použít reaktanční elektronky jako ekvivalentu proměnné kapacity.



Obr. 3

city nebo indukčnosti (proměnné kapacity nebo indukčnosti se změnou napětí řídící mřížky).

Obr. 3.

Jakmile impedance  $Z_1$  a  $Z_2$  neotočí fázi napětí přesně o  $90^\circ$ , přibude k reaktanci reaktanční elektronky ještě ohmický odpor.

Ohmický odpor reaktanční elektronky  $R_e$  je zapojen paralelně k oscilačnímu obvodu, což prakticky znamená, že zhoršuje  $Q$  obvodu. Aby se tolik nezhoršovalo  $Q$  obvodu, je nutno použít reaktanční elektronky s velkým ohmickým odporem. Nejvyšší ohmický odpor mají zapojení se „ $Z_1 = R$ ; „ $Z_2 = C$  (obr. 4a) a „ $Z_1 = L$ ; „ $Z_2 = R$  (obr. 4b).

Změna indukčnosti obvodu oscilátoru, ovládaná reaktanční elektronkou, pracující jako indukčnost, vypočítá se ze vzorce:

$$\Delta L = L \cdot \left( 1 - \frac{1}{1 + \frac{L}{L_e}} \right),$$

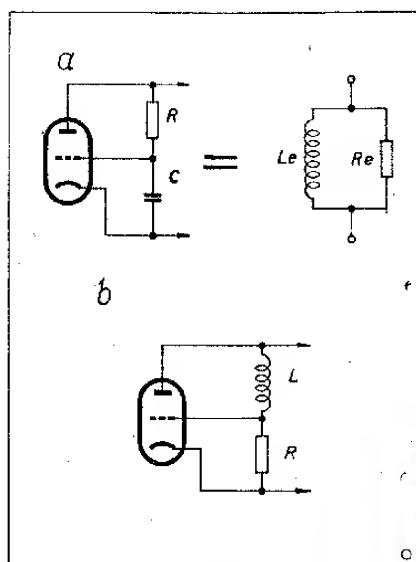
kde  $L$  = indukčnost obvodu oscilátoru,  $L_e$  = ekvivalentní indukčnost reaktanční elektronky.

Známe-li změnu ekvivalentní indukčnosti  $L_e$  v závislosti na napětí řídící mřížky reaktanční elektronky, můžeme počítat změnu indukčnosti obvodu a

vypočítat změnu kmitočtu oscilátoru řízeného touto reaktanční elektronkou podle vzorce:

$$\Delta f = \frac{\Delta L}{2 \cdot L} \cdot f_0.$$

V tabulce obr. 6 jsou vzorce, podle kterých se vypočítá ekvivalentní indukčnost nebo kapacita reaktanční elektronky a její ohmický odpor. Na obr. 5 a 4a jsou ekvivalentní zapojení reaktanční elektronky pro:  $Z_1 = C$ ,  $Z_2 =$



Obr. 4

$= R$  a  $Z_1 = R$ ,  $Z_2 = C$ . Vzorec pro  $\Delta f$  platí správně tehdy, je-li kmitočet oscilátoru  $f_0$  o mnoho větší (o řad) než změna kmitočtu  $\Delta f$  (zdvih).

Reaktanční elektronka pracující jako kapacita, mění kapacitu oscilačního obvodu na hodnotu

$$AC = C_e + C_0$$

$C_e$  = ekvivalentní kapacita

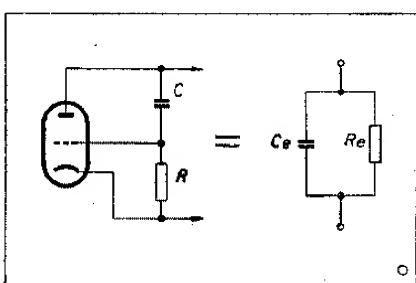
$C_0$  = kapacita oscilátoru.

Známe-li změnu ekvivalentní kapacity reaktanční elektronky v závislosti na napětí řídící mřížky, můžeme vypočítat změnu kmitočtu oscilátoru podle vzorce:

$$\Delta f = \frac{\Delta C}{2 \cdot C} \cdot f_0.$$

Tento vzorec platí rovněž tehdy, když kmitočet oscilátoru je o mnoho větší než zdvih.

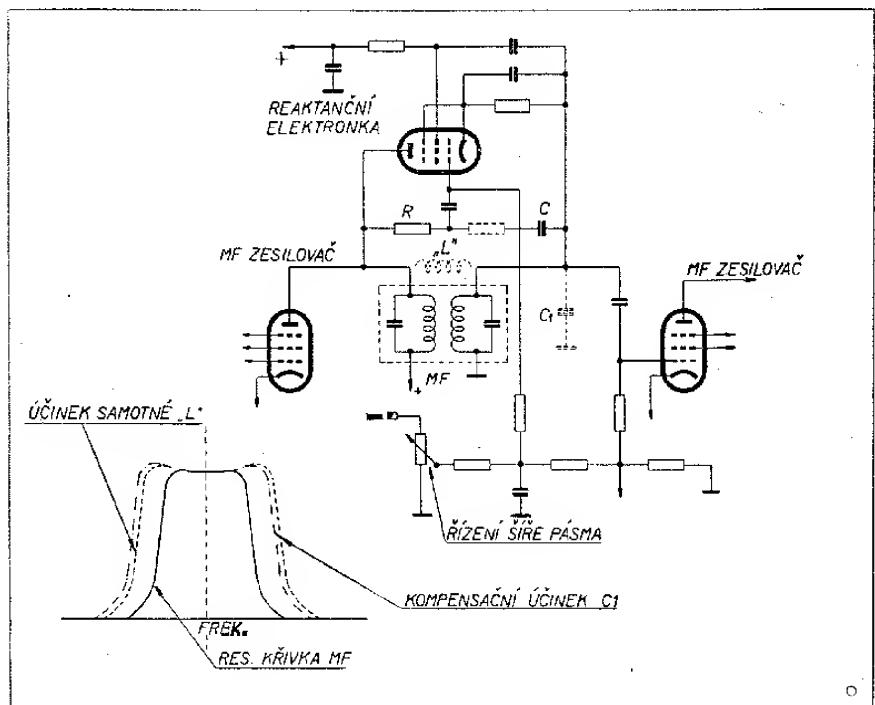
Kromě v kmitočtové modulaci lze reaktanční elektronky upotřebit v automatickém řízení kmitočtu, v panoramatických přijímačích a v mnoha měřicích přístrojích a obvodech.



Obr. 5

$Z_1$	$R$	$C$	$R$	$L$
$Z_2$	$C$	$R$	$L$	$R$
$R_e$	$\frac{1 + (R\omega C)^2}{S}$	$\frac{1 + (R\omega C)^2}{S \cdot (R\omega C)^2}$	$\frac{R^2 + \omega^2 L^2}{S\omega^2 L^2}$	$\frac{R^2 + \omega^2 L^2}{S}$
$X_e$	$L_e = \frac{1 + (R\omega C)^2}{SR\omega^2 C}$	$C_e = \frac{SRC}{1 + (R\omega C)^2}$	$C_e = \frac{SRL}{R^2 + \omega^2 L^2}$	$L_e = \frac{R^2 + \omega^2 L^2}{SR\omega^2 L}$

Obr. 6.



Obr. 7

Jedno z mnohých praktických zapojení reaktanční elektronky ukazuje obr. 7. Jde o řízení šíře pásma mezifrekvenčního zesilovače reaktanční elektronkou nahrazující ekvivalentně indukčnost.

Toto zapojení mění šíři pásma mezifrekvenčního zesilovače, a přitom udržuje rovnou amplitudovou charakteristiku. Reaktanční elektronka je zapojena jako umělá indukčnost, která přemostuje mezifrekvenční transformátor. Je-li běžec potenciometru řízení šířky pásma

poblíž uzemněného konce, je strmost reaktanční elektronky vysoká. Výsledkem toho je nižší ekvivalentní indukčnost a větší zátěž touto indukčnosti. Nižší indukčnost zvyšuje spojení mezi mezifrekvenčními stupni, avšak charakteristika se dvěma maximy nevznikne, protože se zvětšuje zátěž. Změna šíře pásma je provázena též změnou střední frekvence. Když se hodnota indukčnosti „L“ zmenší, projde více vyšších frekvencí, což zvyšuje frekvenci nosné. Aby

se odstranil tento nezádoucí zjev, řídí se také strmost druhé mezifrekvenční elektronky. Je-li běžec potenciometru šíře pásma blízko uzemněného konce, strmost mezifrekvenční elektronky se tím zvýší. Vlivem Millerova zjemu stoupá vstupní kapacita „C“ elektronky, čímž se posouvá střední kmitočet na normální hodnotu. Když se potenciometr otáčí k negativnímu konci, šíře pásma se zmenší, zároveň se snižuje (aby se udržela rovná charakteristika), a vstupní kapacita „C“ druhé mf elektronky je menší, čímž se udržuje hodnota střední frekvence.

Na obr. 8 je zapojení reaktanční elektronky jako ekvivalentní kapacita, jež ovládá tříbodový oscilátor. Takovéto spojení s výhodou používajeme ve svém návrhu generátoru od 10 Mc/s do 200 Mc/s amplitudovou a kmitočtovou modulaci, který bude nezbytným doplňkem vybavení amatérovy laboratoře v „televizní době“, která nám nadchází a která, aby se stala masovou, bude vyžadovat mnoho úsilí našich techniků i amatérů.

Na obr. 8 kmitočet oscilátoru je dán hodnotou ekvivalentní kapacity, kondenzátorem  $C_0$  a indukčností  $L$ . Modulační napětí, které ovládá reaktanční elektronku, přivádí se buď přímo na pracovní mřížku přes oddělovací trafo, nebo nejlépe, jako v tomto případě, na hradicí mřížku G3.

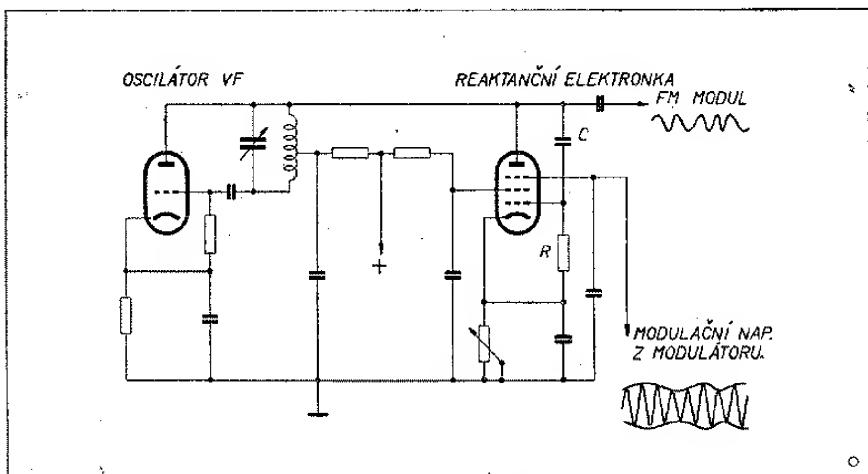
Jak je tedy vidět, z modulace amplitudové (modulování změnou amplitudy) stává se s pomocí reaktanční elektronky modulace kmitočtová, u které je amplituda konstantní a mění se jen počet kmitů za čas v horizontální ose. Zdvih se mění potenciometrem  $P_1$ .

Na další použití reaktanční elektronky přijde jistě přemýšlivý konstruktér sám.

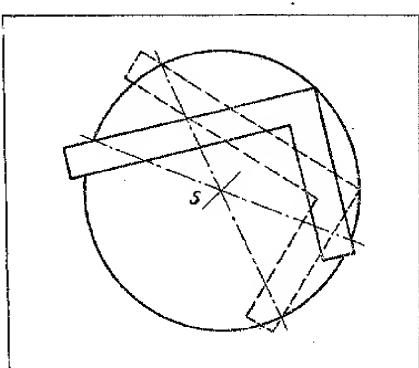
\*

#### Jak najdeme střed na kotouči?

Často se nám vyskytne problém navrtat kotouč pro stupnici nebo něco kruhového právě uprostřed aníž bychom našli stopu po středu nebo po zapichnutí kružidla. K nalezení středu kruhu je celá řada metod. Jedna z nejjednodušších je pomocí trojúhelníku nebo úhelníku nebo prostě pomocí něčeho co má pravý úhel. Metoda spočívá v tom, že trojúhelník vztýčený na průměru kružnice má vždycky ve vrcholu pravý úhel. — Opřeme tedy náš úhelník pravým úhlem o obvod kružnice a spojme místa která na kružnici protý obě odvěsnky. Uděláme toto dvakrát na různých místech a průsečík takto získaných průměrů nám dává hledaný střed. Obrázek dopoví ostatní.



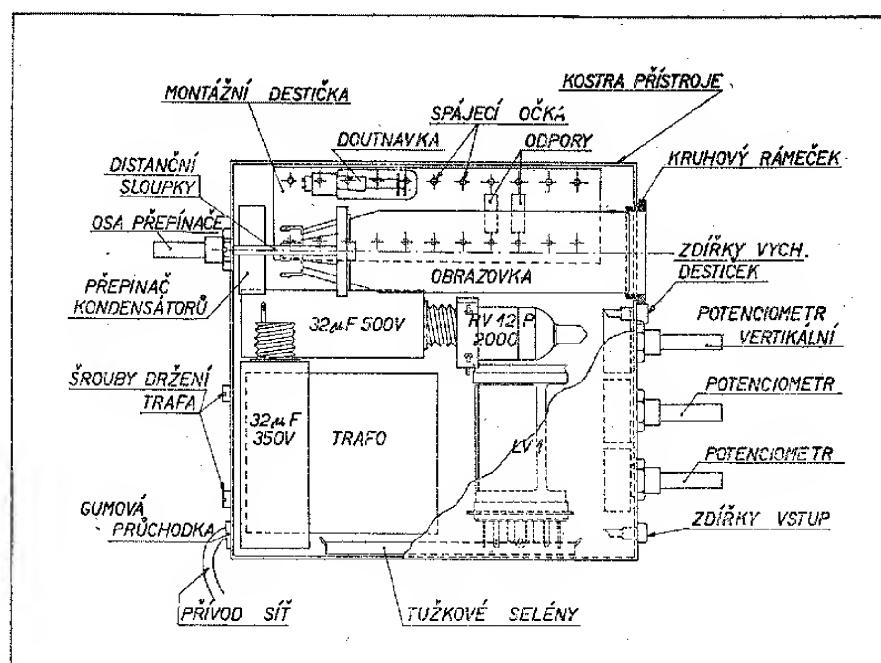
Obr. 8



## Vertikální zesilovač k miniaturnímu osciloskopu z čís. 4 Amatérského radia.

Dodatkem popisuji zapojení vertikálního zesilovače osazeného elektronkou RV12P2000. Zesilovač je malý, takže nezabere mnoho místa. Podaří se mně vložit do přístroje i patice pro tuto elektronku. V nouzi je možno připájet přívody přímo na vývody elektronky. Do čelní stěny přístroje budeme muset přidat ještě potenciometr 500 k $\Omega$ . V původním zapojení, jak je patrné z obrázku, je tento potenciometr na místě přepínače kondensátorů pro časovou základnu. Nyní však byl přepínač umístěn na zadní stěnu přístroje. Anodové napětí přivádíme na RV12P2000 z části, která napájí horizontální zesilovač. Nyní nebude vertikální destička obrazovky připojovat přímo na vstupní svorku, ale přes kondensátor 10–25nF (10.000 pF) na anodu RV12P2000. Tento kondensátor musí být bez svedu ( $L = 0$ ), jinak by obrazek utíkal. Také odporník mezi kestrou přístroje a vertikální destičkou ( $10M\Omega$ ) nahradíme odporem 3M $\Omega$ . Přívod na vertikální zesilovač přivedeme na potenciometr 500 k $\Omega$ , běžec pak na první mřížku elektronky. Tento přívod je citlivý na chytání síťového brumu, proto pozor.

Méně zkušený amatér si často láme hlavu nad vadou, která se vyskytuje. Já narazil na obrazovku, která byla výrobce vadná. Stopa šla stále ke straně, asi 5 mm doleva. Byla špatně vystředěná a odpomohl tomu malý kousek magnetu (asi 1 cm<sup>2</sup>), který jsem vhodně umístil poblíž vychylovacích destiček. Musí se ovšem uchytit na nějaký kus silnějšího drátu upewněného na kostře a přizpůsobit jak je třeba. Neonku pro výrobu pilových kmitů jsem také měnil, protože nepracovaly spolehlivě a při vyšším napětí přestávaly pracovat, což jsem upravoval odporem (ve schématu 400 k $\Omega$ ). Doutnavka má nevýhodu, že pracuje poměrně při malých kmitočtech. Dříve se používaly plynových triod a nyní se častěji používají pro výrobu pilových kmitů kathodově vázaných multivibrátorů. Ovšem my si toto zařízení musíme opustit neboť je nákladnější a také mísťa není v našem osciloskopu nazbyt. Tačí v usměrňovací části můžeme použít



kondensátorů menší kapacity a odporu místo tlumivky.

Ve schématu z čís. 4 si čtenář laškavč udělá tečku v místě, kde se běžec potenciometru 2,5 M $\Omega$  kříží s přívodem anodového napětí, jinak by nedostal napětí doutnavkový generátor a ani druhá mřížka LV1 napájená přes 1M $\Omega$ .

Opravy textu:

horizontální zesilovač je osazen LV1, ač

zdaleka není využit a neboť selén nestačí dodat potřebné mA. Nám to však postačí.

*Uvádění do chodu:* Při vytoceném potenciometru zesilovače se nám objeví na stínítku stopa (nikoliv bod) v podobě čáry... zaostření provedeme potenciometrem 100 k $\Omega$  (nikoliv 10 k $\Omega$ ). Ovšem, že při tom musí pracovat doutnavkový generátor (nikoliv doutnákový).

Jinak přejí všem, kteří budou tento přístroj stavět hodně zdaru!

V. Kafka.

## NÁVRH NA KONSTRUKCE VF TRANSFORMÁTORŮ

Ing. T. Dvořák, OKIDE

Při návrhu přijimačů, vysilačů a jiných zařízení, pracujících s vysokými kmitočty, bývá nutno vzájemně přizpůsobovat nestejně výstupní a vstupní impedance za sebou jdoucích obvodů. V takových případech obvykle užíváme vf transformátory a to jak pro jejich výhodné vlastnosti elektrické (možnost zvýšení napětí bez elektronky, určitá kmitočtová charakteristika, snadné nastavování), tak i pro jejich poměrnou jednoduchost a z toho plynoucí nízké výrobní náklady. Transformátory nám dovolí užít nízkoimpedančních spojek mezi laděnými obvody o vysokých vzájemně různých impedancích, čímž účelně snížíme ztráty a zmenšíme vliv vedení na nastavení těchto obvodů. S vf transformátory se setkáváme hlavně ve vysilačové technice, kde s nevyzařujícími vedeními prostředkují přenos energie mezi jednotlivými stupni, případně spojení a přizpůsobení koncového stupně na antenu.

V praxi se vf trafa často navrhují „od oka“. Dosažené výsledky pak závisí na pozornosti věnované jejich provoznímu seřízení. Nehledě k nezbytné ztrátě času, která je vždy spojena s experimentováním, nebývají dosažené výsledky úměrné vynaloženému úsilí a to hlavně proto, že bez výpočtu nám chybí kriterium, podle kterého bychom

mohli posoudit, jak trafa splňuje daný úkol.

Účelem tohoto článku je podat na několika běžných případech způsob výpočtu vf traf, spoju s nejnutnější dálkou teorie, potřebnou k pochopení jejich funkce. Zvláště při tom přihlédneme ke způsobům, kterými je možno vypočítat hodnoty rychle a dostatečně přesně nastavit a kontrolovat.

V závěru jsou připojeny ukázky výpočtu nejběžnějších případů použití vf traf, které snad uspokojí i ty, kdo mají zásadní nechuť k teorii.

### Přenos energie mezi obvody

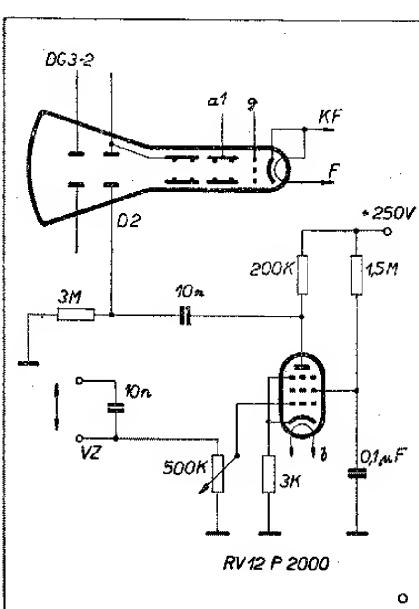
Aby nastal přenos, musí být obvody vzájemně vázány. Existují různé druhy vazby, z nichž pro nás mají význam:

- a. Přímá vazba indukčností.
- b. Vazba induktivní.
- c. Vazba kapacitní.

Odpovídající schéma máme na obr. I. Velikost nebo stupeň vazby jsou určeny koeficientem vazby  $\alpha$  (kapa):

$$\alpha = \frac{Z_2}{\sqrt{Z_1 \cdot Z_2}}, \quad (1)$$

kde  $Z_1$  značí vzájemnou impedanci společnou oběma obvodům,  $Z_1$  souhrn primárních,  $Z_2$  souhrn sekundárních im-



pedancí téže povahy jako  $\mathcal{Z}_v$ . Tedy na př. pro kapacitní vazbu  $\mathcal{Z}_v = 1/j\omega C_v$ , pro  $\mathcal{Z}_1$  a  $\mathcal{Z}_2$  vezmeme v úvahu jen členy stejné povahy jako  $\mathcal{Z}_v$  a obdržíme tudiž:  $\mathcal{Z}_1 = 1/j\omega C_1 + 1/j\omega C_v$ ;  $\mathcal{Z}_2 = 1/j\omega C_2 + 1/j\omega C_v$ . Dosazením do (1), obdržíme po úpravě vzorec (c) z obr. 1.

Činitel vazby je číslo nepojmenované a může být teoreticky rovno nejvyšší jedničce a to pro případ, že by se energie primáru dodaná přenášela na sekundár bez ztrát. Někdy bývá stupeň vazby udán v procentech, pak prostě násobíme vyšší  $\chi$  strem.

Z uvedených vázaných obvodů se v dalším zaměříme na obvody vázané induktivně, jejichž úkolem je přeměnovat procházející energii a které proto nazýváme transformátory. Odpovídající schéma máme na obr. 2a. Položíme-li  $\mathcal{Z}_1 = \mathcal{Z}_a + \mathcal{Z}_b$ ;  $\mathcal{Z}_2 = \mathcal{Z}_c + \mathcal{Z}_d$ , můžeme nakreslit náhradní schéma z obr. 2b, podle něhož platí pro primář a sekundár následující vztahy:

$$E_1 = \mathcal{Z}_1 J_1 + \mathcal{Z}_v J_2, \quad (2)$$

$$\theta = \mathcal{Z}_2 J_2 + \mathcal{Z}_v J_1. \quad (3)$$

Rovnice (3) vyjadřuje známou větu, že součet napětí v uzavřeném obvodu je roven nule.

Skutečnou náhradní (efektivní) impedanci primáru  $\mathcal{Z}'_1$  (viz obr. 2c) se zřetelem na vliv sekundáru stanovíme vyloučením  $J_2$  z (2) a (3) jako:

$$\mathcal{Z}'_1 = \frac{E_1}{J_1} = \mathcal{Z}_1 - \frac{\mathcal{Z}_v^2}{\mathcal{Z}_2}. \quad (4)$$

Stejně vyloučením  $J_1$ , dostaneme výraz pro sekundární proud:

$$J_2 = \frac{\mathcal{Z}_v}{\mathcal{Z}_v^2 - \mathcal{Z}_1 \mathcal{Z}_2} \cdot E_1. \quad (5)$$

Aplikujeme-li právě odvozené na obvod podle obr. 3, obdržíme:

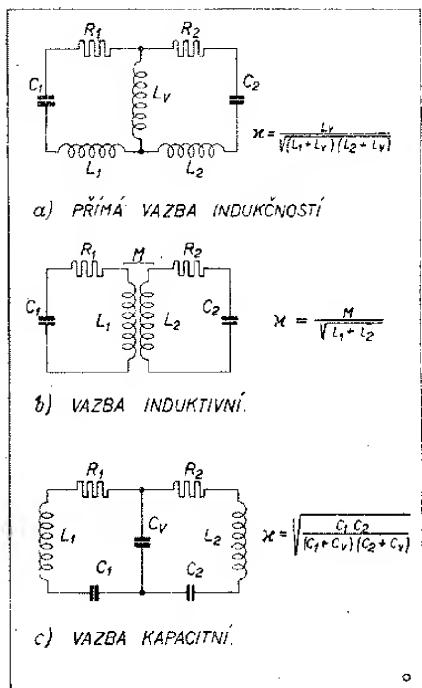
$$\mathcal{Z}_1 = r_o + r_1 + j\omega L_1 = R_1 + jX_1$$

$$\mathcal{Z}_2 = r_o + j(\omega L_2 - 1/\omega C_2) = R_2 + jX_2$$

kde  $r_o$  značí vnitřní odporník zdroje napětí  $E_1$  (na př. charakteristická impedance vedení, vnitřní odporník elektronky atd.)



Záběr z kolektivní stanice OK 1 KUR



Obr. 1

a  $r_1$ ,  $r_2$  ztrátové odpory cívek  $L_1$ ,  $L_2$ . Kořečně platí ještě:  $\mathcal{Z}_v = j\omega M$ , což všechno dosazeno do (4) dává po úpravě náhradní impedanci:

$$\mathcal{Z}'_1 = R_1 + jX_1 + \frac{\omega^2 M^2}{R_2 + jX_2}. \quad (6)$$

Tento výraz lze často daleko zjednodušit. Je-li sekundár laděn do resonance, vymízí totiž člen  $jX_2$ , což plynou z podmínky resonance  $\omega_r L_2 = 1/\omega_r C_2 = \theta$ . Dále můžeme proti  $r_o$ , který bývá řádu stovek ohmů, zanedbat jak vlastní ztrátový odporník  $r_1$ , tak většinou i člen  $j\omega L_1$ , jelikož indukčnost  $L_1$  bývá tvorena jen několika vazebními závity.

Obdržíme pak zjednodušený vztah:

$$\mathcal{Z}'_1 = R_1 + \frac{\omega_r^2 M^2}{R_2}, \quad (7)$$

kterému odpovídá náhradní obvod podle obr. 2c a v němž  $R_1 = r_o$  a  $R_2 = r_2$ . Vidíme, že pro neladěný kmitočet je náhradní impedance obvodu téměř čistě odporná a složená ze skutečného odporu na primáru, spolu s přetransformovaným odporem sekundáru  $(\omega_r M)^2/R_2$ . Toto pravidlo platí obecně pro jakoukoliv impedanci, což plyně také z (2) a (3), dosadíme-li za  $\mathcal{Z}_v = j\omega M$ .

Abychom stanovili naopak vliv primáru na sekundár, myslíme si sekundár rozpojen. Na jeho svorkách se objeví indukovaná ems  $e = j\omega M \cdot J_1$ . Představime-li si, že nám tuto emsu vyrábí fiktivní generátor o vnitřním odporu  $\mathcal{Z}_2$ , zapojený na sekundár, a spojíme-li skutečné napětí  $E_1$  do krátká (vnitřní odporník zdroje napětí  $E_1$  máme zahrnut v primární impedance), obdržíme obvod, v němž jsou poměry úplně stejné a pro nějž platí:

$$\theta = \mathcal{Z}_1 J_1 + j\omega M \cdot J_2 \\ e = j\omega M \cdot J_1,$$

z čehož plyne přidavná sekundární impedance:

$$\mathcal{Z}_{p2} = \frac{e}{J_2} = \frac{(\omega M)^2}{\mathcal{Z}_1}$$

a vzorec pro efektivní impedance sekundáru:

$$\mathcal{Z}'_2 = \mathcal{Z}_2 + \mathcal{Z}_{p2} = \mathcal{Z}_2 + \frac{(\omega M)^2}{\mathcal{Z}_1}.$$

Příslušné náhradní obvody viz na obr. 4. Vraťme se však ještě zpět k obr. 3 a stanovme z rovnic (4), respektive (5) primární a sekundární proudy:

$$J_1 = \frac{E_1}{\mathcal{Z}'_1} = \frac{R_2}{R_1 R_2 + (\omega_r M)^2} \cdot E_1 \quad (8)$$

$$J_2 = \frac{\omega_r M}{R_1 R_2 + (\omega_r M)^2} \cdot E_1. \quad (9)$$

(absolutní hodnota)

Odtud napětí na sekundáru:

$$E_2 = \omega_r L_2 \cdot J_2 = \frac{\omega_r^2 L_2 M \cdot E_1}{R_1 R_2 + (\omega_r M)^2} \quad (10)$$

a napěťová transformace:

$$\frac{E_2}{E_1} = \frac{\omega_r^2 L_2 M}{R_1 R_2 + (\omega_r M)^2}. \quad (11)$$

Maximální přenos energie z primáru na sekundár nastane pro  $dJ_2/dM = \theta$ , což provedeno v rovnici (9) dává optimální vzájemnou indukčnost:

$$M = \frac{\sqrt{R_1 R_2}}{\omega_r}. \quad (12)$$

Z toho maximální dosažitelné zvýšení napětí:

$$\frac{E_2}{E_1} = \frac{\omega_r L_2}{2 \sqrt{R_1 R_2}}. \quad (13)$$

#### Rozbor výsledků

Všimněme si nejdříve vzorce (6) pro efektivní impedance primáru při libovolném  $\omega$ , který upravíme na přehlednější tvar:

$$\mathcal{Z}'_1 = R_1 + jX_1 + \frac{\omega^2 M^2}{R_2^2 + X_2^2} (R_2 - jX_2) = \\ = R_1 + jX_1 + A (R_2 - jX_2),$$

kde

$$A = \frac{\omega^2 M^2}{R_2^2 + X_2^2}.$$

Poslední výraz lze tudiž psát jako:

$$Z'_1 = R_1 + AR_2 + j(X_1 - AX_2), \quad (14)$$

z čehož vidíme, že primár trafo s laděným sekundárem se chová jako seriový rezonanční obvod o efektivním odporu zvětšeném o hodnotu  $AR_2$  a efektivní reaktanci zmenšené o  $AX_2$ . Z toho plynou i nutné snížení efektivního  $Q$  primárního obvodu podle vztahu:

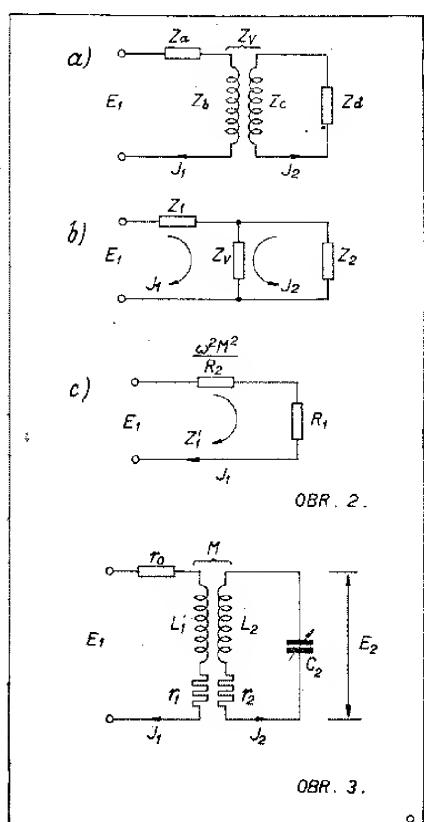
$$Q'_1 = \frac{Q_1}{1 + \frac{(\omega_r M)^2}{R_1 R_2}}, \quad (15)$$

který plynou z náhradních obvodů na obr. 4, dosadíme-li do vzorce  $Q'_1 = \omega_r L_1 / R_1$  za  $R_1$  impedanci  $Z'_1$  z (7). Jelikož je sekundář v resonanci, uplatníme na primáru jen jeho odpová složka. Z rovnice (15) také vidíme, že pro optimální vazbu t. j.  $(\omega_r M)^2 = R_1 R_2$  je efektivní  $Q$  primárního obvodu rovno právě polovině hodnoty naměřené bez vlivu sekundáru. Toto platí samozřejmě i pro měření efektivního  $Q$  sekundáru, které budeme provádět častěji. Máme tu tedy jednoduché kriterium k posouzení vazby mezi obvody, jejíž velikost je úměrná snížení  $Q$  měřeného obvodu. Stojí za zmínku, že takto změřené nastavení zahrnuje i vliv vazby rozptýlovou kapacitou, která se obvykle neuváže, čímž u mif traf dochází k neshodám výpočtu s naměřenými hodnotami.

Další důležitou rovnici je rovnice (12) a sice

$$\omega_r M = \sqrt{R_1 R_2},$$

která nám vyjadřuje podmínu optimální vazby.  $R_1$  bývá v praxi známo, je to na příklad charakteristický odpór nízkoimpedančního vedení.  $R_2$  je ztrátový odpór cívky  $L_2$ , který je dán jejimi fyzikálními vlastnostmi. Je tudiž zřejmo,



Obr. 2 a 3

že nastavení lze provést jedině změnou  $M$ . Jelikož platí

$$M = \sqrt{\omega_r L_1}, \quad (16)$$

kde  $L_1$  je dán, můžeme  $M$  měnit jen dvěma způsoby a to buď posouváním vazební cívky, nebo změnou počtu jejich závitů (změna  $L_1$ ). Jak již bylo uvedeno dříve, nemůže být  $\omega_r$  větší než jednotka a v praxi mává pro těsně vázané cívky hodnoty 0,5 a větší, zatím co u volně vázaných cívek bývá jen asi 0,01 a méně. Pro výpočet tedy nejprve předpokládáme jisté  $\omega_r$  podle uvedených směrných hodnot a vypočteme potřebné  $L_1$ . Po navinutí provedeme přesné seřízení změnou vzdálenosti obou cívek.

### Příklady

Máme navrhnout vstup komunikačního přijimače podle obr. 5a pro půlvlnný dipól s přívodním koaxiálním kabelem o  $r_o = 73$  ohmů tak, abychom dosáhli největšího zvýšení napětí. Ladicím kondensátorem o minimální kapacitě  $C_{min}$  a maximální  $C_{max}$  máme obsahhnout pásmo  $f_{min}$  až  $f_{max} = f_{min} \cdot \sqrt{C_{max}/C_{min}}$ . Stanovíme nejdříve indukčnost  $L_2$  ze vzorce:

$$L_2 = \frac{25330}{f_{max}^2 \cdot C_{min}} \quad (\mu H, Mc/s, pF).$$

Antenu i trafo navrhнемe pro střed pásmu, čili pro kmitočet

$$f_r = \sqrt{f_{max} \cdot f_{min}},$$

odkud pak obdržíme  $\omega_r = 2\pi f_r \cdot 10^6$  (pro  $f_r$  v  $Mc/s$ ).

Navineme cívku  $L_2$  a změříme jakost  $Q_2$  pro kruhový kmitočet  $\omega_r$ :

$$Q_2 = \frac{\omega_r L_2}{R_2}.$$

Známe  $Q_2$ ,  $\omega_r$ ,  $L_2$  a můžeme tedy vypočít ztrátový odpór  $R_2$ , který dosadíme do vzorce pro optimální vazbu:

$$\omega_r M = \sqrt{R_1 R_2} = \sqrt{R_1 \cdot \omega_r L_2 / Q_2}$$

Do tohoto výrazu můžeme dosadit:  $R_1 = r_o + r_i = r_o$ , jelikož ztrátový odpór cívky  $r_i$  lze proti  $r_o$  zanedbat, dále pak  $M = \sqrt{L_1 L_2}$ . Obdržíme pak:

$$\omega_r \cdot \sqrt{L_1 L_2} = \sqrt{r_o \cdot \omega_r \cdot L_2 / Q_2}$$

a odtud po úpravě vzorec pro hledanou indukčnost vazební cívky:

$$L_1 = \frac{r_o}{2\pi \cdot \omega_r^2 \cdot f_r \cdot Q_2} \quad (\mu H, \Omega, Mc/s).$$

Koefficient vazby volíme v tomto případě asi 0,4 až 0,5. Tím máme všechny veličiny dány a dosazením vypočteme  $L_1$ . Po navinutí cívky nastavíme velikost vazby na přesnou hodnotu, na příklad pomocí  $Q$  metru a to tak, že posunujeme vazební vinutí přemostěným odporem  $r_o$ , který tu nahrazuje linku, až efektivní  $Q$  sekundárního obvodu klesne na polovinu hodnoty, kterou jsme naměřili bez vazební cívky.

Jistá potří tkví v určování náhradní impedance antény, jak se jeví při pohledu od přijimače. Je zřejmé, že lze v zásadě dosáhnout přesného přizpůsobení jen pro danou antenu a kmitočet. Nejjednodušší případ, který jsme právě počítali, nastane pro půlvlnný dipól a kabel 73 ohmů. Jelikož půlvlnná antena vykazuje ve středu odpór asi 73 ohmů, je kabel ukončen svým charak-

teristickým odporem a chová se tedy i s antenou jako prostý odpór 73 ohmů. Podobně jednoduchá je věc u skládaných dipólů, kde můžeme kabel s antenou nahradit charakteristickým odporem kabelu. Amatérů často používají laděných napaječů. Je-li jejich délka rovna celistvému násobku čtvrtvlny mohou nastat dva případy. Při sudém počtu čtvrtvln na vedení je odpór na přijimačovém konci právě roven odporu, na který je linka připojena v anteně. Při lichém počtu čtvrtvln je zdánlivý odpor vedení i s antenou:

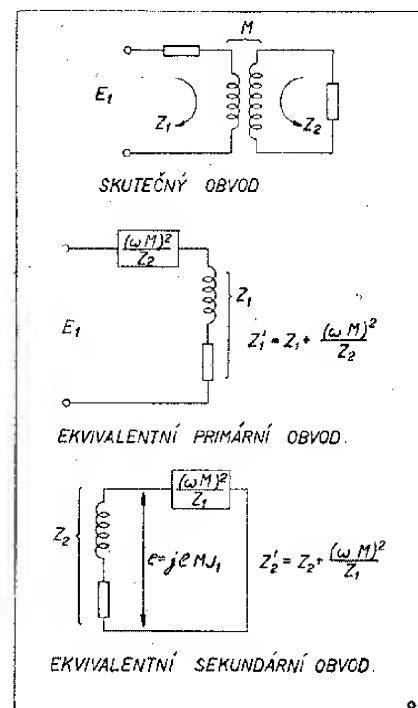
$$r_s = \frac{r_o^2}{r_a},$$

kde  $r_o$  je charakteristický odpór vedení  $r_a$  odpór antény v místě připojení. Je samozřejmě, že uvedené platí jen pro anteny v resonanci, v obecném případě je výpočet složitější.

Jelikož jednoduchým trafem nelze, jak již bylo řečeno, dosáhnout správného přizpůsobení v širokém pásmu kmitočtů, navrhují se přijimače lepších tříd se dvěma vstupy. Jeden z nich, symetrický, bývá určen pro připojení speciálních anten v poměrně úzkých pásmech, druhý, nesymetrický pro běžnou  $L$  antenu v celém kmitočtovém rozsahu.

Velmi často se setkáváme v přijimačích s obvodem podle obr. 6a. Primární zatěžovací odpór nám tu představuje vnitřní odpór elektronky a tedy můžeme psát  $r_o = r_i$ . Jelikož, a to zvláště u pentod, které mají vysoký vnitřní odpór, platí  $r_o \gg r_1$  a zároveň odpor  $r_o \gg \omega_r L_1$ , můžeme jak  $r_1$  tak i reaktanci cívky  $L_1$  zanedbat. Na rozdíl od prvého příkladu se tu však již projeví její indukčnost a to jako znatelné rozladění sekundárního obvodu, které musíme vykompensovovat změnou kondensátoru  $C_2$ . To ostatně plynou z posledního člena rovnice (14). Jinak počítáme zcela obdobně jako v prvním případě.

Stanovme ještě celkové zesílení stupně podle obr. 6a. Je-li zesilovací faktor elekt-



Obr. 4

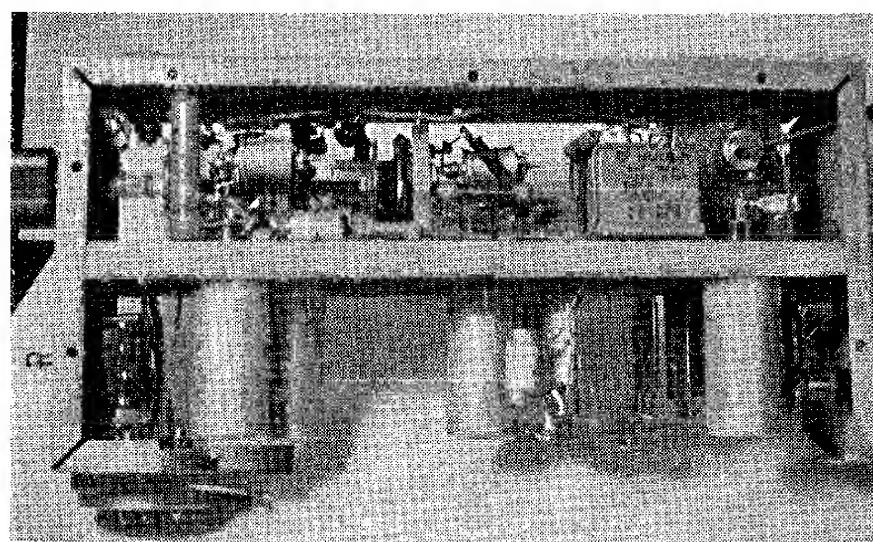
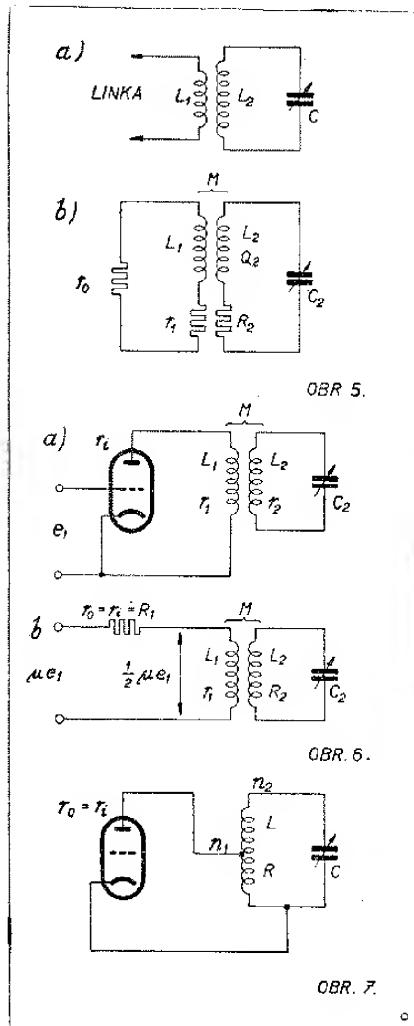
## PŘIJIMAČ - VYSILÁČ PRO PÁSMO 86 Mc/s

R. Siegel

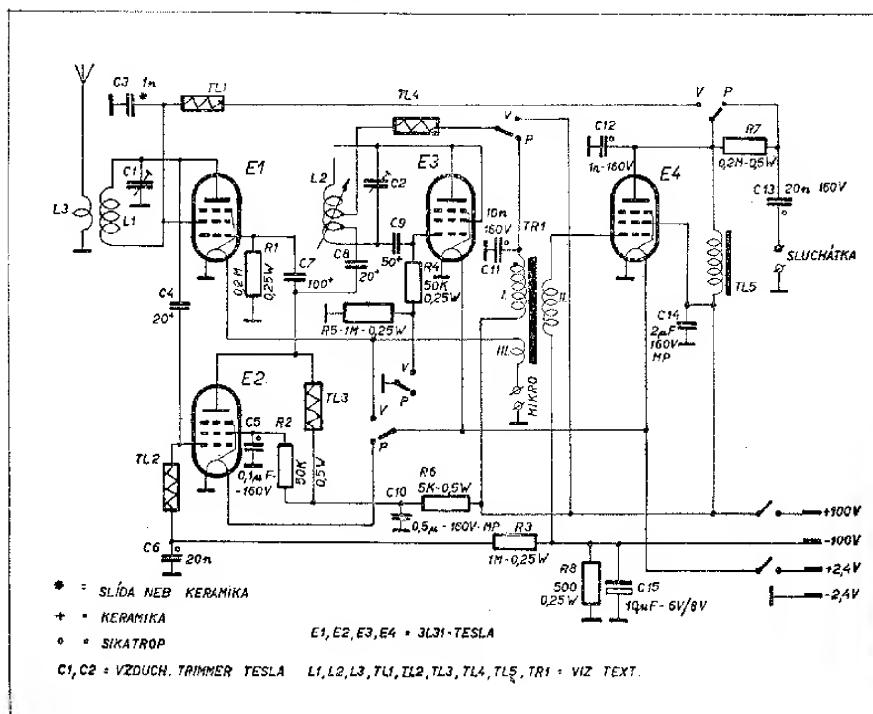
V 7. čísle Amatérského radia roč. 1952 jsem popsal zařízení pracující v pásmu 50 Mc/s. Protože však nyní není možno v tomto pásmu pracovat, jsme postavení před úkol upravit toto zařízení pro nové pásmo 86 Mc/s. Již na podzim roku 1952 původní koncepce mechanického řešení však doznala určité změny a popiši proto zařízení tak, jak pracuje na novém pásmu.

Principiální elektrické zapojení zůstává v zásadě i nadále (obr. 1). Jsou to 4 elektronky z nichž vždy 3 pracují. V poloze „příjem“ jako hradicí stupeň, superreakční detektor, nf zesilovač a v poloze „vysílání“ jako modulátor, osciloskop a PA stupeň.

Šířka pásmá, která je pouze 1,5 Mc/s dovoluje, že hradicí ev. PA stupeň nemusí být souběžně laděný s detekčním



Pohled na přístroj se strany



Obr. 1 Principielle zapojení přístroje

$Tl_1$  – odpor  $1k\Omega$  o,25 W – na něm navinuto cca 70 záv. drátu  $\varnothing 0,1$  mm CuSm + 1 × hedv.

$Tl_2$  – odpor  $1,5k\Omega$  – o,5 W – na něm cca 80 záv. drátu  $\varnothing 0,1$  mm CuSm + 1 × hedv.

$Tl_3$  – odpor  $4k\Omega$  – 1 W na něm navinuto cca 80 záv. drátu  $\varnothing 0,2$  mm Cu Sm.

$Tl_4$  –

$Tl_5$  – Tesla 5 henry – malý typ.

$Tl_1$  – výprodejní typ – 100; 2000; 6000 závitů drátu o,1 mm Cu Sm na jádře  $11 \times 11$  mm.  
 $L_1$  – viz text.

$L_2$  – „“ drátu  $\varnothing 1$  mm Cu Sm + 1 × hedv. v těsné blízkosti u  $L_2$ .

ev. oscilátorovým obvodem. To nám umožní nastavit vstupní ev. výstupní obvod  $L_1 C_1$  (viz obr. 1) na střed pásmo, t. j. asi na 86,5 Mc/s. Vliv rozladění nepřesahuje hodnotu 3 db na krajích pásmá.

Jako ladícího prvku je zde použito proměnné samoindukce. Změna samoindukce se provádí tím způsobem, že se ke spirálové provedené cívce přiblížuje měděný kotouč nesený izolovanou císíkou, vedenou středem cívky (obr. 2).

Právě tento způsob ladění a užití miniaturních elektronek čsl. výroby typu 3 L 31, dal možnost k mechanickému řešení, jak je patrné z připojených obrázků.

Páteří zařízení je kostra, která je vložena do rámu nesoucího stupnice, zdířky pro antenu, sluchátka a mikrofon, přived od zdroje a převod stupnice. Tento komplet je pak uzavřen krytem. Jako materiálu bylo pro kostru, rám i kryt použito železného plechu síly 0,75 mm. Je snadno zpracovatelný, levnější a v této sítě vzhledem k pevnosti i lehkosti než hliník a dá se spájet, což má výhodu, není-li k disposici zařízení na protlaky, (a který amatér je má?) takže na rámu je možno připájet ze spodu matky a závity se pak nevytrhávají.

Převod stupnice je proveden tak, že na ose ladění se odvíjí a navijí tenké lanko, které je vedené kladičkami tak, aby se ukazatel posunoval ve výrezu stupnice (viz obr. 5). Délka posuvu je dána počtem otáček osičky a jejím průměrem. Pro rozsah 3 Mc/s je zapotřebí asi čtyř otáček, což při průměru císíky asi 6 mm dává délku stupnice asi 75 mm t. j. asi 25 mm na 1 Mc/s. Stupnice není ovšem úplně rovnoramenná, ale vhodným nastavením vzdálenosti kotoučku od cívky a vhodnou volbou velikosti ladícího kondenzátoru  $C_2$  dá se dosáhnout značné rovnoramennosti.

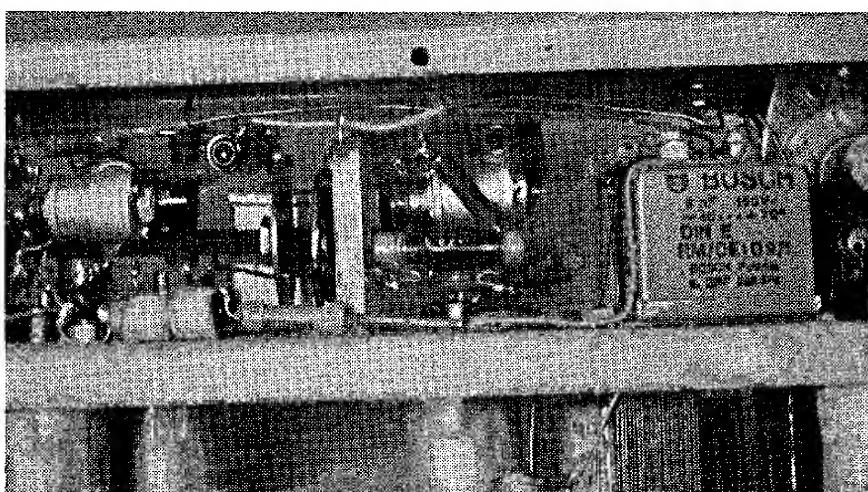
Pokud se týče cívek, vyžadují při vinnutí trochu trpělivosti a zručnosti. Je nutné, aby spirála byla pravidelná a v jedné rovině. Je tvořena třemi závity drátu Ø 1,5 mm z postříbřené mědi o vnitřním průměru 10 mm s mezerou mezi závity asi 1 mm. Konec cívky se připájí na hlavičky šroubků M2 × 10 mm zašroubovaných do plexiglazové destičky síly 5 mm a to tak, že cívka je o sílu hlavičky šroubku nad destičkou. Vnitřní vývody vedou k anodám elektronek  $E_1$ ,  $E_2$ . Odbočky jsou provedeny stejně jako konec cívek.

Ostatní mechanické podrobnosti jsou

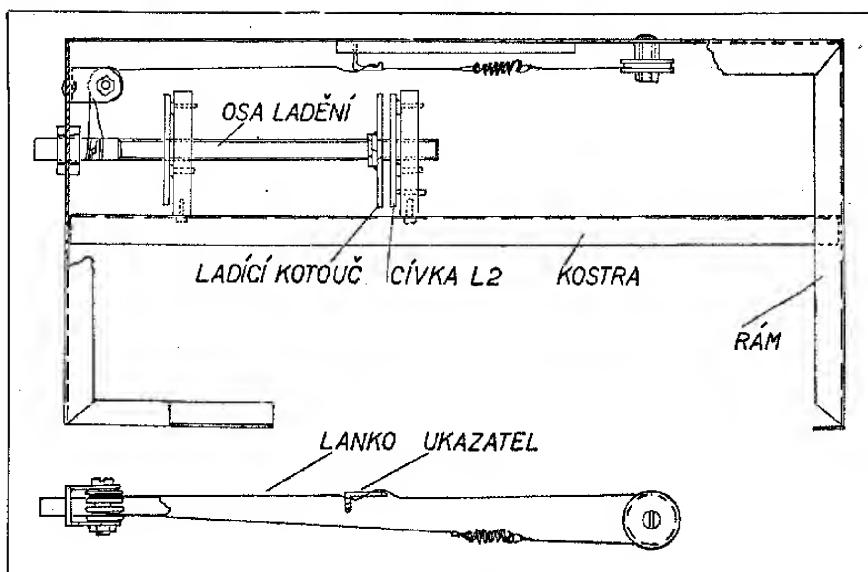
patrný z obrázků a jsou shodné s podklady, které byly bývalým ústředím ČRA dány koncem minulého roku k disposici kolektivním stanicím pro jednotné zařízení na 50 Mc/s pásmo.

Celá konstrukce byla vedená zásadou,

že veškeré mechanické i elektrické díly musí být vyráběny s co nejjednoduššími prostředky a bez pomoci těžkých strojů. Doufám, že tohoto cíle bylo dosaženo, a že popisované zařízení uspokojí všechny, kteří si je postaví.



Pohled dovnitř přístroje



Detail ladícího mechanismu

## AMATÉRSKÉ VYSÍLÁNÍ V NĚMECKÉ DEMOKRATICKÉ REPUBLICE

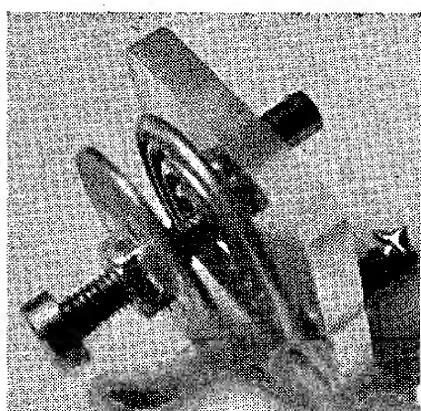
Ing. S. Stoklásek

Čtvrté číslo časopisu „Nachrichtentechnik“ ročník 1953 přineslo nařízení o amatérském vysílání v NDR. Článek hodnotí v úvodu význam amatérského vysílání a desavádní práci radioamatérů, jejichž zkušenosti měly rozhodující vliv na směr vývoje radiotechniky. Dá se očekávat, že také v budoucnosti činnost radioamatérů, zvláště v oboru šíření elektromagnetických vln všech kmitočtů přispěje k dalšímu vývoji radia. Význam radioamatérského hnutí spočívá však hlavně v šíření technických vědomostí mezi nejširší vrstvy národa, především v mládeži.

Amatérské vysílání v NDR je organi-

sováno ve spolupráci Společnosti pro sport a techniku a ministerstva spojů. Zahrnuje v sobě provoz amatérských vysílačů a přijímacích zařízení. Provádí se zájmu o techniku k společnému užitku a ne pro finanční zisk. Protože provozem amatérských vysílačů stanic mohou být rušeny důležité služby, jsou bezpodmínečně nutné zvláštní předpisy, většinou již mezinárodně stanovené.

Každý amatér, dříve než dostane vysílač koncesi z ministerstva spojů, musí prokázat znalosti, přesně stanovené v prováděcích nařízeních. Jsou to znalosti odborné a provozní a znalosti předpisů a zákonných ustanovení. Zádostí



Ladící prvek

o přípuštění ke zkoušce se zaříší Společnosti pro sport a techniku. Zkušební komise sestává ze zástupce ministerstva spojů a ze tří odborníků Společnosti. Za zkoušku je stanoven poplatek 5 DM.

Zádostí o vysílací koncesi se rovněž podávají na ústředí Společnosti pro sport a techniku, které je po svém vyjádření postupují k vyřízení ministerstvu spojů. Udělení koncese není vázáno věkovou hranicí. Neplnoletí přiloží k žádosti povolení zákonného zástupců. Tím je hlavně mládeži dáná možnost specialisovat se v oboru vysílací radiotechniky. K žádosti musí být mimo jiné přiloženo potvrzení o vykonané odborné zkoušce a potvrzení o členství ve Společnosti pro sport a techniku. Již v žádosti musí být uvedeny údaje o vysílači: umístění, počet vysílačů, způsob zapojení, anodový ztrátový výkon vysílačů v posledních stupních, počet a způsob zapojení příslušných vlnoměrů a druhy anten.

Vysílací koncese se udělují ke zřízení nebo provozu amatérských vysílačních stanic nebo k používání již schválené vysílační stanice. Majitel vysílačů nebo jejich důležitých součástí musí rovněž žádat o koncesi. Koncese jsou dvojího druhu:

I. třída: vysílače s anodovou ztrátou v koncovém stupni do 50 W s téměř pásmeny a druhy vysílání:

3500—3800 kc/s A1, 2, 3  
7000—7100 kc/s A1, 2, 3  
14000—14350 kc/s A1, 2, 3  
21000—21450 kc/s A1, 2, 3  
28000—29700 kc/s A1, 2, 3, F3  
144—146 Mc/s A1, 2, 3, F1, 2, 3  
1215—1300 Mc/s A3, A3a, A5, F3

II. třída: vysílače s anodovou ztrátou v koncovém stupni do 20 W s téměř pásmeny a druhy vysílání:

3500—3800 kc/s A1, 2  
7000—7100 kc/s A1, 2  
14000—14350 kc/s A1, 2  
28000—29700 kc/s A1, 2  
144—146 Mc/s A1, 2 F1, 2, 3.

Povolení ve třídě I. obdrží žadatel teprve tehdy, pracoval-li aktivně nejméně rok ve třídě II. Povolení pro společné užívání vysílačních stanic (obdoba kolektivních stanic) jsou rovněž rozdělena na dvě třídy. Poplatek za vystavěnou koncesi je 3 DM. Zřízení stanice se hlásí krajskému orgánu ministerstva spojů, který zařízení schvaluje a schválení poznačí na koncesní listině. Teprve pak může být na stanici zahájen provoz. Každý amatér vysílač musí mít ještě normální povolení k poslechu rozhlasu.

Amatérská vysílační stanice musí být provedena podle koncesních podmínek a musí odpovídat současnemu stavu techniky. Vysílače, přijímače a vlnoměry musí odpovídat předpisům VDE (srovnej ESČ). Pro anteny, spojovací vedení a uzemnění platí mimo to ještě stavební předpisy. Uzemnění amatérských stanic se nesmí dotýkat uzemnění poštovního zařízení. Amatérské vysílače musí být opatřeny krystaly nebo cejchovanými kontrolními zařízeními. Výkon bude nesmí přesahovat 5 W. Na amatérské vysílače se vztahuji rovněž předpisy o vysokofrekvenčních zařízeních s ohledem na rušení rozhlasového příjmu pro veřejné účely.

Každý amatér může pro své vysílání

použít kteréhokoli kmitočtu, stanoveného v koncesní listině. Kmitočet však nesmí vybočit z předepsaného rozsahu. S koncesí se zároveň přiděluje volací značka, která má být vysílána na začátku, na konci a rovněž v průběhu spojení. Amatérů mohou vysílat jen otevřenou řečí s použitím mezinárodního kodexu Q a mezinárodně používaných zkratek a značek. Jinak je vysílání omezeno jen na technické a provozní sdělení o pokusném vysílání. Výměna zpráv od třetích osob nebo jim určených se nedovoluje. Přijal-li amatér zprávy, které nejsou pro něho určeny, nesmí je sdělovat dále vyjma nouzová volání, zpráv, které podle platných zákonů je povinen amatér oznámit.

Amatérů vedou deník, do kterého zaznamenávají tato data:

Začátek a konec vysílání, volací značku protější stanice, kmitočet, použitý výkon, stanoviště, provozní údaje (na př. rušení, únik) za vysílání a podpis odpovědného amatéra.

Amatérským vysíláním nesmí být rušeny spojovací služby pro veřejné účely, jinak může být vysílání po určité době zakázáno. Rovněž se zastaví činnost stanice, která nedodržuje provozní předpisy a nařízení.

Amatérská stanice musí být umístěna tak, aby nemohla být zneužita nepovolanými osobami. Za to je odpovědný majitel.

Každý, kdo proti předpisům zřizuje nebo provozuje vysílační zařízení, zamezuje provádění kontroly nebo nedá kontrole správné nebo úplné informace, bude potrestán. Rovněž je trestné zneužít nouzového volání.

Vydáním nařízení o amatérském vysílání v NDR byly vytvořeny předpoklady pro vyvýšení amatérské činnosti, která byla válečnými událostmi a poválečnou situací na dlouho přerušena. S netrpělivostí čekáme, kdy se objeví na pásmech naši přátelé z NDR, abychom mohli rozšířit amatérskou spolupráci v boji za mír postupně na všechny země mírového tábora.

## KVIZ

### Rubriku vede Z. Varga

Správné odpovědi na kviz z 8. čísla AR:

1. Minimálním požadavkem pro televizní obrazovku je krátká doba dozvánání stínítka a dostatečně malá stopa paprsku. Ostatní vlastnosti jako způsob vychylování, plocha stínítka, citlivost, barva obrazu atd. jsou méně významné. Bližší viz str. 67. AR r. 53.

2. Nejjednodušším a nejběžnějším typem antény pro příjem televizního signálu je půlvlnný dipol. Je to anténa laděná a směrová, čímž se dosáhne větší úrovni signálu na vstupu přijímače. Aby takový dipol měl širokopásmové vlastnosti, zhotovuje se ze silnějších trubek. Bližší viz str. 11. AR r. 53.

3. Jeden z nejvíce užívaných širokopásmových zesilovačů je zesilovač s tak zv. rozloženým laděním. Elektronky jsou zapojeny za sebou a každá přenáší celé kmitočtové pásmo. Zesílení se však nezúčastní každá elektronka stejným

způsobem. Na př. zesilovač o třech elektronkách působí tak, že první elektronka zesiluje na př. spodní kmitočty žádaného pásmá, střední kmitočty zesiluje již méně a vysoké pak jen zcela nepatrně. Druhá elektronka zesiluje silně střední kmitočty, kdežto spodní a vysoké jenom méně. Konečně třetí elektronka zesiluje hlavně vysoké kmitočty, střední málo a nízké jen nepatrně. Výsledná charakteristika celého zesilovače je pak dosti široká a má tolik vrcholů (bohužel), kolik bylo zesilovacích stupňů.

4. Podle evropské normy, t. j. 625 řádků a 25 snímků vypadá televizní přenos asi takto: Nosný kmitočet zvuku a obrazu je vysílán ve společném kanálu. Nosný kmitočet zvuku je vzdálen od nosného kmitočtu obrazu o 6,5 Mc/s směrem k výšším kmitočtům. Aby bylo zabráněno vzájemnému ovlivňování vysílačů zvuku a obrazu, které jsou umístěny polohou v kmitočtem blízko sebe, používá zvukový vysílač kmitočtové modulace. V přijímačích se pak obvykle obrazový i zvukový signál zesiluje v jediném zesilovači a až po dostatečném zesílení se odděluje.

*Nebolo pravděpodobně nejsprávnější, že otázky tohoto kvizu byly jen z televize. Došla jen jedna (nesprávná) odpověď. Nemůžeme proto tentokrát nikoho odměnit (red.).*

### Otázky dnešního kvizu

V našich kvizech se vyskytuje většinou otázky všeobecně známé nebo takového druhu, že lze na ně odpovědět téměř vždy pouhým odkazem na určitý článek z předešlých čísel AR. Jsou to spíše kontrolní otázky, kterými si ověřujete svoje znalosti, případně paměť.

První polovina dnešního kvizu bude poněkud jiná. Stává se, že autor některého článku dává radu bez bližšího vysvětlení. Vybjíram dnes namátkou dva takové případy.

1. „A nyní ještě radu jak na to jít až se všechno rozklmitá a nebudeste vědět kudy kam. Stačí snížit anodové napětí až kmity vysadí. Pak můžete provádět různé zásahy a podle toho, při jakém napěti vám nasadí oscilace, lze usuzovat, zdali zákok byl správný nebo ne. Tak postupujte stále až při napětí o 10% vyšším než je provozní přístroj bezpečně stálý.“ (Arnošt Lavant: „Malý amatérský televizní přijímač“ str. 182.)

Napište nám, co se stane, snížíte-li anodové napětí. Proč zesilovač při nižším napětí nekmitá?

2. „Větší potíž je s elektrolyty, které mají provozní napětí nejvyšše 500 V, špičkových 550 V. Pracujeme-li na této hranici, je nebezpečí průrazu. Tomuto nebezpečí se dá čelit tím, že dva elektrolyty dvojnásobné kapacity zapojíme do série. Je nutné je však přemístit odpory 100 kΩ.“ (Jaroslav Klíma: „Amatérský televizní přijímač“ str. 185.)

Proč musíme v naznačeném případě přemostit kondensátory 100 kΩ odpory?

Další otázky jsou:

3. Co je a na co se používá diskriminátor?

4. Co se vyjadřuje v decibelech (dB)?

Odpovědi zasílejte jako obvykle s údajem stáří a zaměstnání na adresu redakce do 20. října 1953.

## IONOSFÉRA

V letních měsících, kdy bývají kritické kmitočty vrstvy F2 obvykle nižší než na podzim a na jaře a kdy vlivem většího útlumu v nižších vrstvách ionosféry bývají DX podmínky horší, naskytá se amatérům možnost využít mimorádné vrstvy E, která se u nás v létě vyskytuje poměrně často, i když značně nepravidelně. Proto amatérů, využívající na desetimetrovém pásmu, měli možnosti dálkového spojení s okrajovými evropskými státy během výskytu této vrstvy a poslouchání na UKV mohli užít rádu vzdálených stanic, zejména v televizních kanálech. Po této stránce byl zajímavý zejména měsíc červenec, a to převážně jeho první třetina, kdy se objevila — jak jsme referovali již v minulém čísle — nejen televize sovětská, ale často i televize britská. Zejména 3. a 7. července nastaly obzvlášť dobré podmínky ve směru na Anglii, a to hlavně v dopoledních hodinách a těsně před poledнем, zatím co sovětské stanice chodily během odpoledních a podvečerních hodin. Někdy byly podmínky tak překvapivé, že se ozval krátkodobé i sovětský kmitočtově modulovaný rozhlas v pásmu 66 až 67 Mc/s, ovšem se značným únikem. Sovětská televize byla zachycena 6., 7. a 24. červenec, který byl opět s hlediska dálkového šíření UKV velmi příznivý. Po celé dopoledne byla výborná slyšitelnost západních televizních stanic, zejména britských, a kolem 9.30 hod. SEČ byla opět slyšitelná sovětská kmitočtově modulovaná rozhlasová stanice v pásmu 67 Mc/s.

Po tomto datu se podmínky na UKV značně zhoršily a mimorádná vrstva E byla podnormální. O něco lepší podmínky nastaly kolem 11. až 14. srpna, avšak ve srovnání s podmínkami v červenci byly již mnohem horší. Tepřev 18. srpna a v menší míře ještě asi dva další dny přinesly velmi pekné DX možnosti ve směru na západ; opět bylo možno sledovat po celé dopoledne britskou televizi. Při tom její intenzita byla tak veliká, že by stačila vytvořit obraz na obrazovce televizoru. Další dny na konci srpna byly již velmi slabé a k žádným překvapením v šíření UKV ionosférickou cestou již nedošlo.

Naproti tomu vrstva F2 měla i během dne tak nízký kritický kmitočet, že nemohla ovlivňovat šíření radiových vln nad 26 Mc/s; jediná výjimka byla dne 23. srpna, kdy na desetimetrovém pásmu těsně po 20. hodině SEČ byly krátkodobě slyšitelné stanice z oblasti Jižní Ameriky (CX, PY, LU). Po 20.35 hod. bylo však pásmo již prázdné. Protože denní útlum býval dost značný, byly nejlepší DX podmínky až v noci nebo na rozhraní dne a noci. Zejména pěkné možnosti byly ve směru na Nový Zéland v dobu okolo západu a zejména okolo východu slunce, kdy nastávaly krátké, avšak výborné podmínky na pásmu 7 Mc/s. Theoreticky měly v některých dnech, zejména začátkem srpna, nastat tyto podmínky i na 3,5 Mc/s. Nemůžeme dosud známo, zda jich některé soudruhy využili.

Na osmdesát metrů nedocházel jinak k významnému zjevůmu. Během poledne býval útlum největší a tedy slyšitelnost nejhorší a rovněž QRN ztěžovalo někdy spojení. Souhrnně vzato, byly podmínky asi takové, jak odpovídala okolnosti, že jsme nyní v minimu sluneční činnosti. Na slunečním kotouči se skvrny objevovaly jen zřídka a pouze v malém počtu. Bylo však pozorováno několik skvrn krátké životnosti, avšak ve velké heliografické sfíře, o nichž některé astronomové tvrdí, že již naleží k novému jedenáctiletému cyklu. Je-li to pravda, potom lze tvrdit, že jsme již dosáhli minima sluneční činnosti a že se nyní bude sluneční činnost opět zvyšovat, a to znatelně rychleji, než jak až dosud klesala. S jejím zvýšením se budou ovšem zvyšovat i hodnoty kritických kmitočtů vrstvy F2, tím budou i vznikat hodnoty nejvyšších použitelných kmitočtů, takže spojení bude možné na vyšších kmitočtech než dosud; tam bude útlum, vznikající v nižších vrstvách ionosféry, značně menší. S tím souvisí to, že podmínky, zejména v dálkovém šíření, budou stále lepší a lepší; časem se otevře i desetimetrové pásmo pro zámořský provoz během dne a pásmo dvacetimetrové bude po většinu roku otevřeno i v noci. Dokonce i v televizním pásmu kolem 40 až 56 Mc/s se budou někdy vlny šířit ohýbem ve vrstvě F2 a budou tak schopny překonat i zámořské vzdálenosti (jistě se všechni pamatuje na poslední maximum sluneční činnosti v roce 1947, kdy se podařilo navázat v amatérském pásmu 50 Mc/s spojení mezi Argentinou a Japonskem).

Návrat ke slunečnímu maximu bude tedy pro amatéry znamenat všeobecné zlepšení dálkových podmínek na vyšších kmitočtech.

Máme se tedy načítat. Nerad bych ovšem vzbudil předčasně naděje, že tomu všemu bude již letos. Letos zíjemne nikoli v maximu sluneční činnosti, ale v jejím minimu; objevují se sice první vlaštovky blížící se radioamatérského jara, máme však k němu ještě 4 roky daleko. Můžeme však pozorovat nejprve pozvolný, potom stále rychlejší návrat k pěkným podmínkám z let 1946 až 1949 a připravovat a zdokonalovat si své zařízení na 14, 21 a 28 Mc/s.

### Souhrnná předpověď podmínek na říjen 1953

Letošní říjen přinese všeobecné zlepšení dálkových podmínek; je na přechodu od letních podmínek s častým QRN k podmínkám zimním, kdy je během noci kritický kmitočet vrstvy F tak nízký, že má za následek uzavření dvacetimetrového pásmu již v prvních nočních hodinách. Na dvacetimetrovém pásmu budou v klidných dnech dobré DX podmínky později odpoledne a k večeru, někdy i v první polovině noci. Ovšem ještě před půlnoci se obvykle toto pásmo až do rána uzavře. Na čtyřiceti metrech nastane zlepšení dálkových podmínek v nočních hodinách, zejména ve druhé polovině noci ve směru na neosvětlenou část zemského povrchu. Těsně před východem slunce budou tu obvyklé podmínky ve směru na Nový Zéland. Během večerních hodin bude se tu ovšem pásmo přeslechu rychle zvětšovat a v noci zášáhne již značnou část Evropy. Na osmdesáti metrech bude útlum během dne podstatně nižší než býval v létě a tedy slyšitelnost československých stanic se udělá až do pozdějších dopoledních hodin. Během noci bude však již přeslech tak veliký, že spojení se stanicemi po vzdálenosti až 200 km bude obtížná, a asi hodinu před východem slunce vzroste přeslech na vzdálenost ještě větší. Krátce před východem slunce se však bude rychle změnovat, až zmizí docela.

Závěrem uvádíme krátký přehled nejvhodnějších dob ke spojením vnitrostátním a ke spojením se Sovětským svazem a se zeměmi lidových demokracií:

#### a) spojení vnitrostátní:

160 m 16 — 07 SEČ  
80 m 15 — 21, 6,30—10,30 SEČ  
40 m 11—14 SEČ (pouze na vzdálenost přes 250 km)

#### b) spojení se zeměmi lidových demokracií:

160 m 18—06 SEČ  
80 m 17—23, 6—7,30 (od 23 do 6 SEČ jen na větší vzdálenosti)  
40 m 5,30—24 SEČ (během dne zejména a blížšími státy)  
20 m 9—16,30 SEČ (zejména se vzdálenějšími státy).

#### c) spojení s evropskou částí SSSR:

160 m 20—4 SEČ (slabě)  
80 m 18,30—4,30 SEČ (s maximem kolem 21 hod.)  
40 m 5—23 SEČ (přes den slaběji, nejslabší před poledнем)  
20 m 8—14 (dopoledne méně výrazně)  
15 m 8,30—12,30 (jen vzdálenější stanice)

#### d) spojení s nejvzdálenějšími částmi SSSR:

80 m slabé možnosti mezi 18 a 21,30 SEČ  
40 m 16—23 SEČ  
20 m 10—14 SEČ  
15 m 9—12 SEČ (jen v nerušených dnech).

Vyhliďte na spojení pomocí mimořádné vrstvy E. Pouze nepatrně na 28 Mc/s, velmi zřídka kdy, zejména v dopoledních hodinách a kolem poledne.

Dálkové vyhlídky na 28 M/s: V několika málo dnech mohou nastat dálkové podmínky zejména ve směru poledníku (a ve směrech blízkých), a to převážně v odpoledních hodinách a před západem slunce. V tuto dobu mohou nastat krátkodobé podmínky ve směru na Jižní Ameriku, pouze velmi zřídka i na Střední Ameriku nebo na blížší části Ameriky Severní. Na větší pravděpodobnost těchto možností bude upozorňováno v relacích OK 1 CRA v neděli dopoledne.

Jiří Mrázek

## NAŠE ČINNOST

### "OK KROUŽEK" 1953

Stav k 25. srpnu 1953.

#### Oddělení „a“

Kmitočet:	1,75 Mc/s	3,5 a 7 Mc/s
Bodování za 1 QSL:	3	1

Bodů celkem:

Pořadí stanic: body body

#### SKUPINA I.

OK1KUR	24	385	409
OKIKPP	—	232	232
OKIKDM	—	218	218
OK3KBM	18	174	192
OK3KHM	—	152	152
OK3KFF	—	141	141
OKIKSP	27	112	139
OK2KGZ	—	124	124
OKIKKA	15	100	115
OKIKTI	—	107	107
OK2KBR	—	92	92
OKIKTW	3	86	89
OK1KPZ	18	68	86
OKIKRP	6	80	86
OK1KJA	—	85	85
OKIKKD	15	68	83
OKIKJ	—	82	82
OK3KAS	—	80	80
OK2KBA	6	61	67
OK1KST	—	49	49
OKIKSX	—	44	44
OK2KGK	—	35	35
OKIKKH	—	32	32
OK1KMZ	—	31	31
OK2KTB	—	28	28
OK1KEL	—	26	26
OK1KIL	—	26	26
OK2KVM	—	25	25
OK1KBZ	—	22	22
OK1KBL	—	18	18
OK1KIR	—	14	14
OKIKSZ	—	11	11
OK2KFM	—	10	10
OKIKEK	—	7	7

#### SKUPINA II.

OK1FA	54	235	289
OK1AEH	24	116	140
OK1ZW	18	77	95
OK1BY	—	93	93
OK1GB	—	88	88
OK2FI	—	76	76
OK1ARS	15	57	72
OK1QS	15	42	57
OK1MQ	—	52	52
OK1BK	—	51	51
OK1RY	—	45	45
OK2VV	—	45	45
OK1AOL	3	37	40
OK1CV	3	32	35
OK1GZ	3	30	33
OK1AF	—	26	26
OK1AP	—	25	25
OK2MZ	—	25	25
OK2JM	—	24	24
OK1KQ	3	20	23
OKINS	—	22	22
OKIVN	—	18	18

#### Oddělení „b“

Kmitočet:	28,50 nebo 35 Mc/s	14 Mc/s	22 Mc/s	420 Mc/s
Bodování za 1 QSL:	1 bod	2 body	6	8

Kmitočet:	body	body	body	body	body	Bodů celkem:
OK1KPZ	27	10	13	—	—	50
OK1KKA	30	4	6	8	8	30
OK3KAS	10	—	—	—	—	28
OK1KSX	27	—	—	—	—	27
OK1KKD	21	4	—	—	—	25
OK1KUR	19	2	—	—	—	21
OK1KEK	18	—	—	—	—	18
OK2KBA	10	—	—	—	—	10
OK2KGZ	9	—	—	—	—	9
OK1KDM	8	—	—	—	—	8
OK1KIR	5	—	—	—	—	5
OK1KST	2	—	—	—	—	2
OK1KTW	2	—	—	—	—	2

#### SKUPINA II.

OK1SO	58	14	6	32	110
OK1ZW	29	14	12	—	55
OK1AEH	19	8	12	—	39
OK3DG	14	4	6	8	32
OK1MQ	25	—	—	—	25
OK1ARS	18	—	—	—	18
OK2FI	4	—	—	—	4
OK1BK	1	2	—	—	3
OK1AP	2	—	—	—	2
OK1VN	2	—	—	—	2
OK2JM	1	—	—	—	1

Dnes přinášíme pouze tabulky s výsledky všech našich československých i zahraničních soutěží.

### P-OK KROUŽEK 1953\*

Stav k 25. srpnu 1953.

OKI 00407	177 QSL	OK3-176253	54 QSL
OKI-00306	148 QSL	OK1-01711	48 QSL
		OK1-011379	45 QSL
OKI 0111089	134 QSL	OK1-01564	45 QSL
OKI 00642	116 QSL	OK3-146096	44 QSL
OKI 073265	108 QSL	OK2-124832	43 QSL
OKI-001216	97 QSL	OK1-00911	37 QSL
OKI-01237	81 QSL	OK3-146287	32 QSL
OKI-042149	77 QSL	OK3-146115	25 QSL
OK3-166282	64 QSL	OK1-0011036	24 QSL
OKI-01607	63 QSL	OK2-104044	20 QSL
OK3-166270	63 QSL	OK1-011150	15 QSL
OKI 01708	56 QSL	OK1 011213	15 QSL
OKI 01399	55 QSL	OK1 031847	11 QSL
OKI 01880	55 QSL	OK1-0111113	10 QSL
OKI-073386	54 QSL	OK1-032003	9 QSL
OK2-124877	54 QSL		

### ZMT

(diplom za spojení se zeměmi mřížového tábora)

Stav k 25. srpnu 1953.

Diplomy:

YO3RF	OKISK
OK1FO	OK1CX
OK3AL	OK3IA
SP3AN	OKIMB
OK1HI	OK3KAB
OK1FA	YO3RD

Uchazeči:

YO3RZ	32 QSL	OK3KTR	23 QSL
OK3DG	31 QSL	OK1KTW	23 QSL
SP6XA	31 QSL	OK1UQ	23 QSL
Y06VG	30 QSL	Y08CA	22 QSL
OK1AEH	30 QSL	OK1KRP	22 QSL
OK3HM	30 QSL	OK1KRS	22 QSL
OK3PA	30 QSL	OK2KVS	22 QSL
SP9KAD	29 QSL	OK2MZ	22 QSL
OK1BQ	28 QSL	SP1SJ	21 QSL
OK1HH	28 QSL	OK2HJ	21 QSL
SP9KAC	27 QSL	OK3KBP	21 QSL
OK1FL	27 QSL	OK1WI	21 QSL
OK1GY	27 QSL	OK2ZY	21 QSL
OK3KUS	27 QSL	SP5ZPZ	20 QSL
OK1NS	26 QSL	OK3KAS	20 QSL
OK3SP	26 QSL	OK1YC	18 QSL
OK1WA	26 QSL	OK3KBM	17 QSL
OK1AJB	25 QSL	OK1KKA	17 QSL
OK3RD	25 QSL	OK1KPZ	17 QSL
OK1ZW	25 QSL	OK2KJ	16 QSL
	OK1LM	16 QSL	

### P-ZMT

(diplom za poslech zemí mřížového tábora)

Stav k 25. srpnu 1953.

Diplomy:

OK3-8433	OK 6539 LZ
OK2-6017	UA3-12825
OK1-4927	UA3-12830
LZ-1234	SP6-006
UA3-12804	UA1-526

Uchazeči:

LZ-1102	22 QSL	LZ-1498	17 QSL
SP5-026	21 QSL	LZ-2476	17 QSL
Y0-R 338	21 QSL	LZ-3414	17 QSL
OK1-00407	21 QSL	OK1-001216	17 QSL
OK1-00642	21 QSL	OK3-166280	17 QSL
HAS-2550	20 QSL	LZ-2394	16 QSL
LZ-1237	20 QSL	OK1-01880	16 QSL
SP2-032	20 QSL	OK3-166270	16 QSL
OK2-104044	20 QSL	OK3-146155	15 QSL
LZ-1531	19 QSL	OK1-011150	14 QSL
OK1-042149	19 QSL	Y0-R 387	13 QSL
LZ-1572	18 QSL	OK1-042105	12 QSL
OK2-135234	18 QSL	OK1-01969	11 QSL
OK3-146041	18 QSL		

## ČASOPISY

### Radio SSSR, červenec 1953

K novému rozkvětu radioamatérského hnutí — Vědecké zasedání věnované Dni radia — Jubileum vědce (B. A. Vvedenskij) — Výstava výtvarů moskevských radioamatérských konstruktérů — Vynikající sovětský vědec V. P. Vologjin — Anteny radioreléových linek — Kombinovaný zesilovač pro kino a místní rozhlas SKRU-100 — Využití větrných elektráren VE-2 — Přijímač „Dnipro-52“ — Hospodářský bateriový O-V-1 — Všeobecná soutěž rádiotű-operátorů DOSAAFu — Krátkovlnná zařízení na 11. Všeobecné rádiové výstavě —

AMATÉRSKÉ RÁDIO, časopis pro radiotechniku a amatérské vysílání. Vydává SVAZ pro spolupráci s armádou ve vydatelství čs. branné moci NAŠE VOJSKO, Praha. Redakce Praha II, Jungmannova 24. Telefon 22-12-46, 23-76-46. Řidi František SMOLÍK s redakčním kruhem (Josef ČERNÝ, Václav JINDŘICH, Ing. Dr. Miroslav JOACHIM, Jaroslav KLÍMA, Ing. Alexander KOLESNIKOV, Ing. Dr Bohumil KVÁSIL, Josef POHANKA, laureát státní ceny, Vlastislav SVOBODA, Ing. Jan VÁNA, laureát státní ceny, Oldřich VESELY), Telefon Fr. Smolka 23-00-62 (byt 678-33). Administrace NAŠE VOJSKO, Praha II, Vladislavova 26, telefon 22-12-46, 23-76-46. Vychází měsíčně, ročně vydje 12 čísel. Cena jednotlivého čísla 3 Kčs, roční předplatné 36 Kčs, na ½ roku 18 Kčs. Předplatné lze poukázat v platném lístku Státní banky československé, číslo účtu 44999. Tiskne Naše vojsko, vydatelství čs. branné moci. Novinová sazba povolená. Dohledací poštovní úřad Praha 022. Otisk je dovolen jen v písemném svolení vydavatele. Přispěvky vrácí redaktek, když byly vyžádány a byla-li připočtena frankovaná obálka se zpětnou adresou. Za původnost a věškerá práva ruší autoři příspěvků. Toto číslo vyšlo 1. června 1953.

UKV FM přijímač ze součástí továrního přijímače „Moskvič“ — Kompensační voltmetry — Obrazovky (data a zapojení) — Madarské miniaturní elektronky (data a zapojení) — Zlepšení repredukcí nízkých kmitočtů přijímačů malých rozsahu — Pro začátečníky: Diody — Technická poradna — Kam jít studovat? — Kritika — Časopis „Amatérské rádio“ (Československo) — S. V. Persen ze mříži — Nové knihy.

### Radio SSSR, srpen 1953

Všeobecně rozvíjet konstrukční činnost radioamatérů — Další rozvoj sovětského rádia v páteře pětiletce — Přehlídka mistrovství — Použití radiotechnických metod v národním hospodářství — Hovoří účastníci výstavy — Přijímač BAKU — Přijímač MIR — Síťový O-V-1 — KV a UKV přijímač — Superregenerační příjem — Poměrový diskriminátor — Antenni zesilovač pro příjem televize ve velké vzdálosti — Jádro síťových transformátorů — Triody — Jak pracuje FM přijímač — Technická poradna — Kritika.

### Rádiotechnika (mad.) červenec 1953

Cestou míru — Stejnosemerný ohnmetr — Základy impulsové techniky — Pionýrský kroužek — Signálegenerátor L-C-R — Pionýrské přítomnosti a šestnáctého září — Amatérský krátkovlnný superhet s pásmovým laděním — Od antény po mezinárodní frekvenci — Názorná pomůcka k vysvětlování resonančního okruhu — Přijímač Orion 339 — Použití reaktanční elektronky při fm vysílání — Základy fyziky — Šum nízkofrekvenčních zesilovačů.

### Rádiotechnika (mad.) srpen 1953

Výpočet útlumových článek — Poznej vlast rádia — Od antény po mezinárodní frekvenci — Miniaturní dvoulampovka na síři — Přijímač Orion 339 — Šum nízkofrekvenčních zesilovačů — Boj kapitalismu proti vědě — Vnímek okresních radioklubů — Základy fyziky — Snížení šumu zesilovačů a nový plagiát fy „Marconi“ — Pionýrský kroužek — Co má znát krátkovlnný amatér — Trochu elektrotechniky.

### Oprava č. 9/53.

Soudruh Beneš z Rýmařova nás upozorňuje na to, že v článku „Polští amatérů zachránil život dítěte“ je chyba v datum. Sám většinu spojení poslouchal. Podle záznamu v jeho deníku se pojmenoval uskutečnilo 10. dubna a nikoli 10. 5. Děkujeme za upozornění!

V článku V. Prchalý „Dva dvouelektromkové přijímače pro začátečníky“ se vyskytovalo několik chyb:  
na str. 195 v tabulce čívek - počet mřížkových závitů měl být správně 100;

na str. 197 vzorec k výpočtu indukčnosti má být správně:

$$L = \frac{10^{12}}{4 \times \pi^2 \times f^2 \times C} \cdot H_{\mu}$$

na téže straně v odstavci odpory měl být místo  $M_{12} = 50 \text{ k}\Omega/\text{W}$  správně  $R_{12} = 50 \text{ k}\Omega/\text{W}$ .

## Malý oznámení

V „Malém oznámení“ uveřejňujeme oznámení den do celkového rozsahu osmi úzkových rádelek. Tučným písmem bude vyzářeno jen první slovo oznámení. Za tiskovou rádku se platí Kčs 3,60. Částečně si sami vypočtěte a poukážte předem lehkým vplatním lístkem na účet 44,999 Čs. státní banky — Naše vojsko s označením inserát pro Amatérské rádio. Každému inserentovi bude přijato jedno oznámení pro každé číslo AR. Uveřejněn budou jen oznámení vztahující se na předměty radioamatérského pokusnictví. Všechna oznámení musí být opatřena plnou adresou inserenta a pokud jde o prodej, cenou za každou prodanou položku. O nepřijatých insertech nemůžeme vztah korespondenci.

### Prodám:

Gramo dvoutlakový, komplet, 2 mot., 2 přen. atd., v leštěné skříni, v bezv. stavu (1200). M. Lenner, Plzeň, nám. Č. bratří 14.

Bat. přij. bez el. (400), NiFe aku 25 Amp. (25), RV-12P4000 (20). Katrinec, Zl. Moravce.

DKE skříňku s 3 elektr., v chodbu, obs. 3x RV12P2000 citl. magn. repr. na souč. (200), cívka, soupr. Rapid Blok pro super, nepoužitou, návod, stř. krátké vlny (200). Frantík, Dačice, kraj Jihlavský. 9x RV12P2000 (15), 3x RG12D300 (20), 5x LVI, 5x P10, 4x AF 100, 3x EF 14 (30), 3x LG1, LG3, LG4, 2x RL12T1, T2 (25), 3x RG12D2 (20). B. Kodým, Praha 9, Na Krocincu 21.

Radiotl. a časop. Sezn. 1. 50. Vit, Plzeň, Pořešín 4.

Avomet nový s pouzdem (790), RV12P2000 (419). Mráz, Praha 11, Žerotínova 59.

Několik RV12P2000 (18), LD2 (30) RL12T2 (50). Přesné na ing. O. Petráček, Makarenková 41, Praha XII.

### Koupím:

DLL22 a DF11 a DL11 (48 mm nikolii 58 mm), Ing. Dr. M. Joachim, Praha Spojilov 918.

Vibrární měnič WS (SE) p. 12 volt (s. 260 volt), 65 mA. Vložka vibrární WG1 12a. Za MWEC dán novou EZ6 neb prodám (1000). B. Pavlásek, Bílý Kříž, St. Hamry.

Kdo mne předčí Emila na všechny rozsahy? Koupím Xtal 3,5Mc/s, vtl. Ideix, malý mikrotransf. 200 Ω a RV2,4T3. L. Doubrava, Lipí, N. Knín.

2x LB8 i jednotlivě v dobrém stavu. V. Vorel, Praha XV, Nad lesem 13.

Přij. EK 10 (11elektronkový). Voj. Šerber Evžen., PS 321, Toužim.

EK 10 neb E 10 a K. E. Schliksbier, Poděbrady, Tyršova 987.

Kom. super vhodný pro amat. pásmo, hlavně 14 a 7 Mc/s na př. EK 3. Uveďte popis a cenu. M. Prášil, Praha XVI, Na vršku 5.

70 Kčs dán za Amatérské vysílání. Koup. MK-MT, kasety 9x12 a 1. materiál. Dán VY2, sluch. a j. Vítěk, Kučej u Milevska.

Elektronky 2x EB4 a 4x RV45. Karel Bradáč, OZJW 13, Prostějov, Olomoucká 25a.

Práce elektrotechniků 1939. Nutné. M. Ševčík, Kralupy n. Vlt. I, 809.

Obrazovku a vn usměrněvačku. M. Křivánek, Brno, Koněvova 33.

### Vyměním:

KB2, KK2, KF4, EF6, EL3, ACH1, ECH4, EBF2, E45LN, EM4 za DCH11, DF11, DAF11, DL11, LV1, FDD20, LB8, LB1, AK1, Kárka, Praha-Podolí, Na Zlatnici č. 1.

Mám DAC21, DF21, LV5, UF21, EF12, V1A, VL1, VCI, AL4, EL 12n, CL1, 4x RV12P2000. Potřebuji AK1, KK2, KL1, IR5, LT4, IS5, 3S4 i jednotlivé. J. Potměšil, Č. Budějovice, Zátkova 612.

Dán 40 dkg v tanku 20x0,05 za dobrý aukci 6V. M. Tokářský, Bardejov, Postová.

### OBSAH

K novým úspěchům sovětského rádia . . . . . 217

Rozšířená „dvojka“ . . . . . 219

RC tónový generátor . . . . . 222

Osciloskop . . . . . 225

Krystalový multivibrátor k cejchování přijímačů a osciloskopu . . . . . 227

Krystalový kalibrátor . . . . . 229

O resktační elektronice . . . . . 231

Návrh konstrukce v transformátoru . . . . . 233

Vysílač-přijímač pro pásmo 86 Mc/s . . . . . 236

Amatérské vysílání v Německé demokratické republice . . . . . 237

Kvz . . . . . 238

Ionomosféra . . . . . 239

Naše činnost . . . . . 239

Časopisy . . . . . 240

Inserce . . . . . 240

Z celostátní výstavy prací radioamatérů

Svazarmu . . . . . 2. str. obálky

Elektronky v praxi . . . . . 3. a 4. str. obálky

### K TITULNÍMU OBRÁZKU:

Ceskoslovenské televizní přijímače jsou již vyráběny na běžicím pásu,